



UNIVERSIDAD NACIONAL AUTÓNOMA DE MÉXICO

FACULTAD DE INGENIERÍA

“DISEÑO DE UN SISTEMA DE LEVITACIÓN
MAGNÉTICA”.

TESIS

QUE PARA OPTAR POR EL TÍTULO DE:

INGENIERA MECATRÓNICA

PRESENTA:

MAGALI NOHEMI DELGADO SANTANA

TUTOR

ING. HUMBERTO MANCILLA ALONSO



MÉXICO, 2010

I. INTRODUCCION	2
II. PLANTEAMIENTO	3
III. ANTECEDENTES	4
1. DISEÑO CONCEPTUAL	
1.1 Mecánico	8
1.2 Electrónica	17
1.3 Instrumentación	18
1.4 Control	18
2. DISEÑO DE DETALLE	
2.1 Mecánico	20
2.2 Electrónica	22
2.3 Instrumentación	23
3. DISEÑO DEL CONTROLADOR	
3.1 Modelo del sistema	43
3.2 Linealización	45
3.3 Obtención de constantes	47
3.4 Controlador	48
3.5 Observador	50
3.6 Implementación del controlador	54
4. RESULTADOS Y CONCLUSIONES	62
GLOSARIO	65
ANEXO 1 MATRIZ DE CORRELACION	68
ANEXO 2 HOJAS DE ESPECIFICACIONES	70
ANEXO 3 PLANOS	78
REFERENCIAS	97

I. INTRODUCCIÓN

La idea general de un sistema de levitación magnética es didácticamente interesante en la enseñanza del electromagnetismo y el control ya que despierta una viva curiosidad, además permite demostrar conceptos teóricos como las corrientes de Foucault inducidas, las fuerzas de Lorenz y los fenómenos de inducción.^[1]

Por otra parte, introduce al estudio de aplicaciones prácticas de mucho interés tecnológico en la actualidad como los motores de inducción, el transporte terrestre mediante la levitación magnética, los cojinetes magnéticos de baja fricción, el almacenamiento de energía en volantes de inercia levitados o la fundición de metales en levitación.^[1]

En términos generales un sistema de levitación magnética consiste de un elemento metálico que se suspende o levita mediante un campo magnético generado por un electroimán controlado por una fuente de corriente. Se deberá mantener al cuerpo a una cierta distancia del electroimán. La medición de dicha distancia se realiza por medio de un sensor de posición. La introducción de un controlador es necesaria para mantener en equilibrio la fuerza gravitacional ejercida sobre el cuerpo y la del campo magnético.

En este trabajo se presenta el desarrollo de la instrumentación basada principalmente en un sistema de visión artificial requerida por el sistema de levitación así como la prueba de un controlador lineal aplicado sobre un sistema no lineal de segundo orden.

II. PLANTEAMIENTO

En el Departamento de Ingeniería Mecatrónica de la Universidad Nacional Autónoma de México, se desarrolla el proyecto: "Laboratorio de Automatización, Instrumentación y Control Avanzado (LAICA, PAPIME - PE100106)", que permitirá a los alumnos de la institución desarrollar un aprendizaje sólido de las materias de Automatización, Instrumentación y Control, a través de la interacción con modelos didácticos en los que puedan experimentar directamente los conceptos planteados en las materias de Instrumentación, Control Automático, Control Avanzado y Diseño Mecatrónico; tales como modelado de sistemas, controladores lineales y programación de sistemas de visión artificial.

Uno de los modelos didácticos proyectados para dicho laboratorio es un Levitador Magnético, éste es un sistema inestable de segundo orden que permitirá a los alumnos probar teorías y controladores diseñados en las materias de control así como el uso de instrumentos de vanguardia

El objetivo de este trabajo es desarrollar el diseño y construcción de un prototipo de levitación magnética, cuyo controlador estará implementado en un lenguaje de programación gráfico (LabVIEW) que permite desarrollar una interfaz donde el usuario podrá cambiar los parámetros necesarios y probar el diseño de su propio controlador.

La instrumentación de dicho sistema tendrá como principal elemento el sensor de posición del elemento levitante, en este caso se propone un sistema de visión con el fin de brindar a los alumnos la oportunidad de trabajar con sistemas de vanguardia y de gran utilidad en la industria. Además de que se realizará un diseño innovador porque no hay en el mercado equipos similares que utilicen esta tecnología para medir la posición debido al alto costo de dichos sistemas y a la falta de popularidad de la visión como instrumento de medición..

El prototipo debe ser proyectado pensando en que sea funcional para un laboratorio de nivel superior, es decir, considerar el número de alumnos que tendrán interacción con el dispositivo y el hecho de que deberá soportar el posible manejo inadecuado por parte de los alumnos. Además deberá contar con la tecnología necesaria para responder a las necesidades que se presenten en el futuro y al mismo tiempo ofrecer la versatilidad para adecuarlo a esas necesidades.

La enseñanza de la ingeniería está basada en la aplicación práctica de los conocimientos proporcionados por la teoría, es decir, para evaluar el aprendizaje del alumno, es necesario verificar que sea capaz de aplicar sus diseños y programas; además de que en forma práctica se despierta un mayor interés por parte del alumno para aprender de una mejor forma las asignaturas.

Sin embargo, para poder realizar lo antes mencionado, se debe contar con el equipo necesario que, considerando las necesidades didácticas, permita la aplicación de los conocimientos teóricos. En el mercado existen equipos que cumplen con estas características, desafortunadamente su adquisición es muy limitada o hasta imposible debido a sus altos precios.

El objetivo principal de este proyecto es la construcción de un equipo de laboratorio que proporcione a los alumnos la oportunidad de hacer prácticos sus conocimientos y que pueda ser construido preferentemente con los materiales proporcionados por el departamento de mecatrónica, disminuyendo su precio significativamente y de esta forma permitir que sean más equipos los que estén al servicio de los alumnos.

III. ANTECEDENTES

El estudio del magnetismo inició con el descubrimiento de los imanes por los griegos, y sus alcances han llegado hasta la consecución de la levitación de un tren en Japón.



Fig. III - 1 Tren MagLev en Japón

En el siglo XIX, Oersted y su descubrimiento de la relación entre las cargas eléctricas que circulan por un conductor y el campo magnético generado alrededor del mismo dieron origen a una nueva rama de la Física llamada Electromagnetismo.^[2]

Las aplicaciones del Electromagnetismo han sido tan importantes como variadas; entre ellas se encuentran: el motor eléctrico, los electroimanes portantes, los transformadores y en las últimas décadas, la levitación magnética.

La levitación magnética constituye un valor en alza siendo múltiples sus aplicaciones, usos y utilidades en sectores tales como la industria, el comercio, el transporte, la medicina o el entretenimiento.

Los más recientes estudios se enfocan en la creación de un sistema de propulsión aeroespacial basado en la misma tecnología de los trenes levitantes (MagLev).

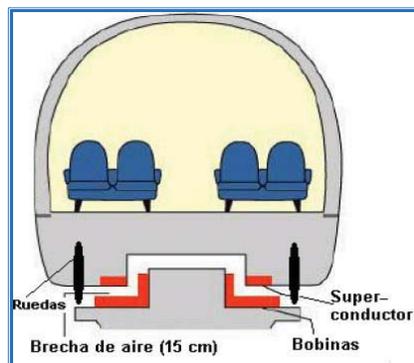


Fig. III - 2 Diagrama de MagLev

En la actualidad, existen en el mercado sistemas completos de levitación magnética dirigidos a la academia pero su precio es muy alto debido a la dificultad de diseño.

El interés en este sistema se debe principalmente a su naturaleza inestable, además de ser un sistema no lineal de segundo orden, por lo que permite probar teorías de control avanzado.

Existen también distintos prototipos construidos en laboratorios universitarios que se han podido controlar en forma exitosa. La siguiente tabla muestra una síntesis de algunos sistemas de levitación desarrollados anteriormente:

PROTOTIPO	DESARROLLADOR	CONTROL E INSTRUMENTACIÓN	VENTAJAS	DESVENTAJAS
Levitador Magnético: un prototipo experimental para la enseñanza y la investigación en el área de control automático	Instituto de Ingeniería Eléctrica Universidad de la República, Uruguay.	- Controlador PD - Pascal como lenguaje de programación - Fotodiodo	- Ha sido implementado de forma muy sencilla - El montaje permite la reducción al mínimo del ruido introducido en los circuitos	- El algoritmo de control es muy básico por lo que no permite variaciones en el punto de operación - Ciclos de trabajo muy largos - No soporta perturbaciones
Sistema de levitación magnética para laboratorio controlado por PC en tiempo real	IACI, Universidad Nacional de Quilmes, Argentina.	- Controlador PID - MATLAB, SIMULINK, Real Time Workshop y Real Time Windows Target - Sensor óptico	- Simulación interactiva - Cambio de parámetros en tiempo real	- Se ajustan los parámetros del controlador para una primera aproximación de valores porque el sistema es inestable
Implementación de Controladores para un Sistema Magnético de Laboratorio	Instituto de Ingeniería, Universidad Nacional Autónoma de México	- Controlador PID continuo y discreto - MATLAB y MATRIX - LVDT	- Procesamiento en tiempo real	- La parte mecánica es prefabricada y de alto costo

Tabla III - 1. Sistemas de levitación magnética ya desarrollados

Tipos de materiales magnéticos

Existen tres tipos de materiales magnéticos:

- **Ferromagnéticos.** son materiales que pueden ser magnetizados permanentemente por la aplicación de un campo magnético externo. Este campo externo puede ser tanto un imán natural o un electroimán. Ejemplos de estos materiales son el hierro, el níquel, el cobalto y el acero.
- **Paramagnéticos.** son materiales atraídos por imanes, pero no se convierten en materiales permanentemente magnetizados. Algunos materiales paramagnéticos son el aire, el aluminio, el magnesio y el titanio.
- **Diamagnéticos.** no son atraídos por imanes, son repelidos y no se convierten en imanes permanentes, tales como los gases nobles, el cloruro de sodio, el cobre, el oro, el silicio y el germanio.

Inductancia ^[7]

En un inductor o bobina, se denomina inductancia a la relación entre el flujo magnético y la intensidad de corriente eléctrica:

$$L = \frac{\varphi}{I} \quad \text{-----} \quad \text{(III - 1)}$$

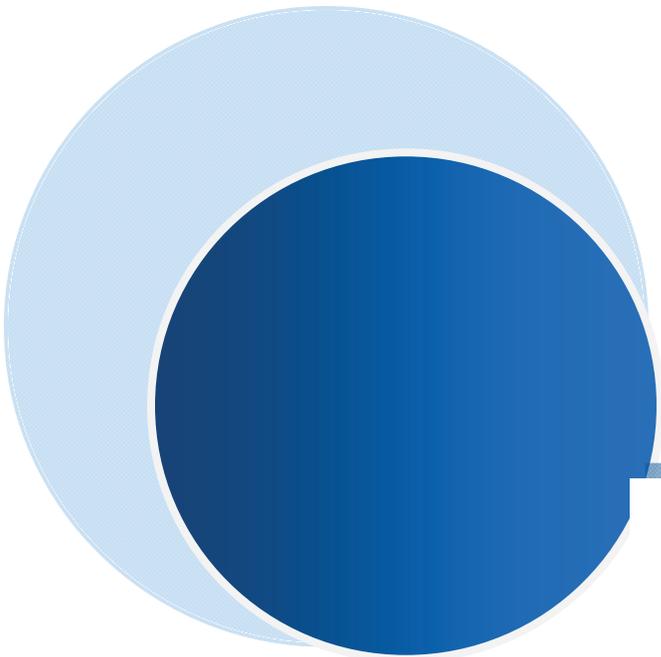
Debido a que la dificultad para medir directamente el flujo magnético, se ha llegado a expresiones que relacionan parámetros cuya medición es más sencilla, considerando esto, la inductancia de un solenoide con núcleo ferromagnético está dada por la siguiente expresión:

$$L = \frac{\mu\pi N^2 r^2}{l} \quad \text{-----} \quad \text{(III - 2)}$$

donde:

μ = permeabilidad del núcleo del solenoide
 N = Número de espiras de la bobina
 r = radio del núcleo ferromagnético
 l = longitud del embobinado

De acuerdo con la expresión anterior, la inductancia es una propiedad que depende de la geometría de los elementos y de la permeabilidad de los materiales.



1. Diseño Conceptual

Una vez conocida la necesidad, se realizó la matriz de correlación de los requerimientos y las especificaciones que permitió conocer los aspectos más importantes a tomar en cuenta. De dicha matriz se dedujo que la especificación más importante para el éxito del proyecto, es tener una sincronización adecuada entre el controlador y el sensor de posición, así como controlar las perturbaciones que pueda tener el sistema.

1.1 MECÁNICO

Objetivos principales

Los objetivos de un sistema son las operaciones que debe realizar a fin de cumplir con la tarea principal. Los objetivos de un sistema pueden ser primarios o secundarios dependiendo de su especificidad. De acuerdo con esto, se determinó el siguiente diagrama de objetivos para el levitador magnético:

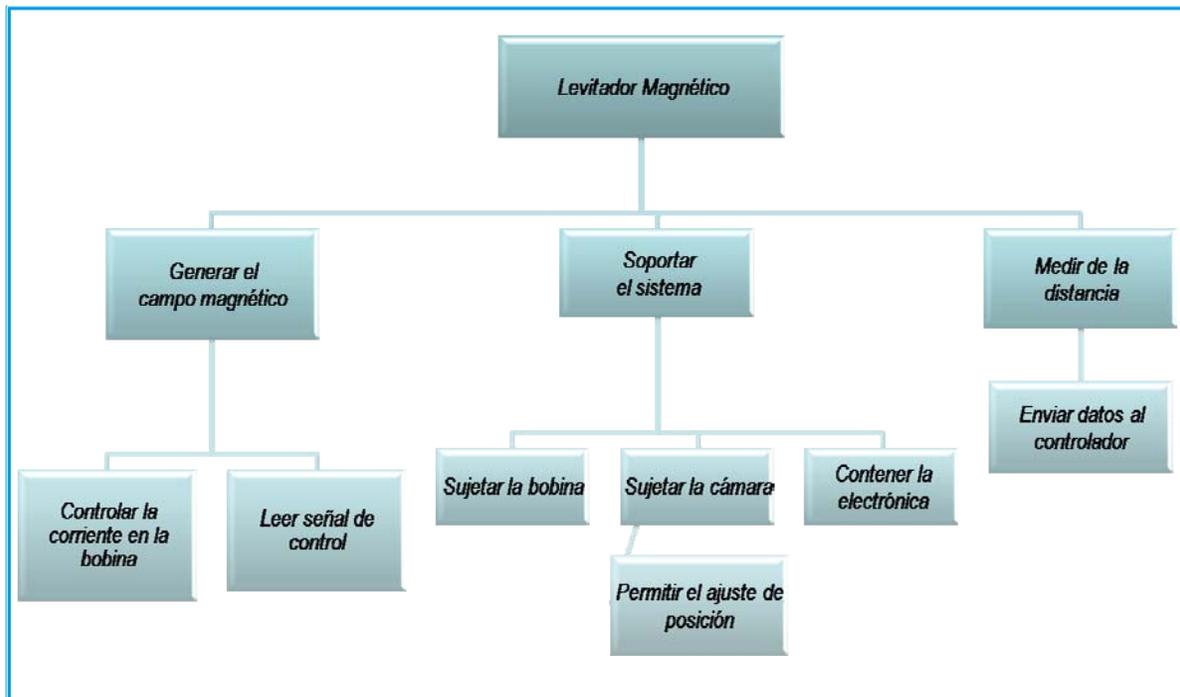


Fig. 1.1 Objetivos principales y secundarios

Configuración

La configuración de un sistema permite establecer la interacción física entre los diferentes subsistemas. Por medio de la configuración se decide el lugar en el que se llevarán a cabo las funciones.

Se tienen dos posibles variantes para la configuración de este sistema:

- a) El campo magnético se genera debajo del elemento levitante y lo empuja hacia arriba

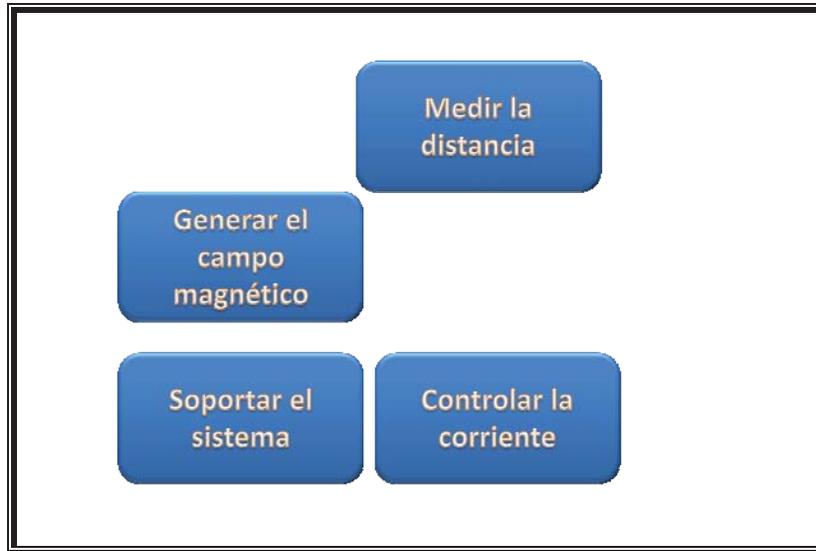


Fig. 1.1.2 Primera configuración

- b) El campo magnético se genera sobre el elemento levitante y lo jala hacia arriba para mantenerlo levitando

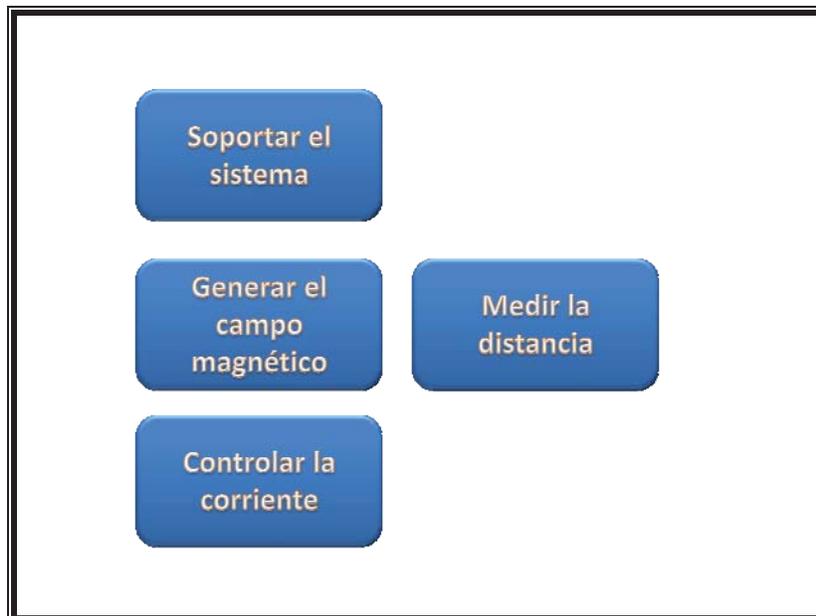


Fig. 1.1.3 Segunda configuración

La segunda configuración fue elegida por el cliente ya que resulta más atractiva visualmente y esto representó una ventaja pues permitió realizar un diseño con el cual la característica de portabilidad fue satisfecha.

Composición

La composición es la etapa del proceso de diseño en la que se determinan los elementos con los que se realizará cada una de las funciones, se forma una idea general de las piezas que se necesitarán y en su caso, los componentes electrónicos.

El diseño del levitador se desarrolló tomando en cuenta la idea de que fuera un producto tecnológicamente atractivo y que de acuerdo a los requerimientos del cliente, fuera portátil y fácil de armar, además de que se ajustara al presupuesto establecido.

La primera idea constó de una base en principal sobre la cual se colocarían los elementos de electrónica y el bloque de conexiones. Constaría de una plataforma que permitiera sostener el elemento levitante cuando cayera y de un brazo unido a la base principal que a su vez sujetara la bobina por encima de la plataforma.

Este primer concepto se realizó tomando en cuenta la estética de prototipo, teniendo el inconveniente de que no consideraba el montaje del sistema de visión, lo que implicaría tener un sistema adicional donde se pudiera colocar la cámara, esto a su vez implicaría mayor número de piezas y lo haría difícil de transportar. La manufactura de los elementos de este sistema es sencilla, sin embargo habría que llevar a cabo el diseño detallado del brazo para evitar que los radios de curvatura presentaran un obstáculo para la manufactura.

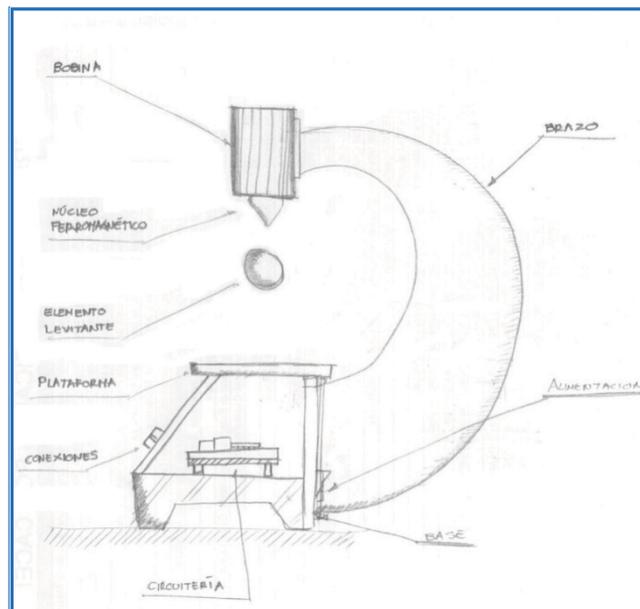


Fig. 1.1.4 Composición 1

Una segunda iteración fue desarrollada buscando la simplificación de los componentes, así como la alternativa para el montaje del sistema de visión. El diseño resultó poco estético y aunque la mayoría de los componentes eran de fácil manufactura, el sistema de soporte de la bobina no podría ser manufacturado como un elemento único, sino que tendría que dividirse y considerar las uniones entre sus piezas.

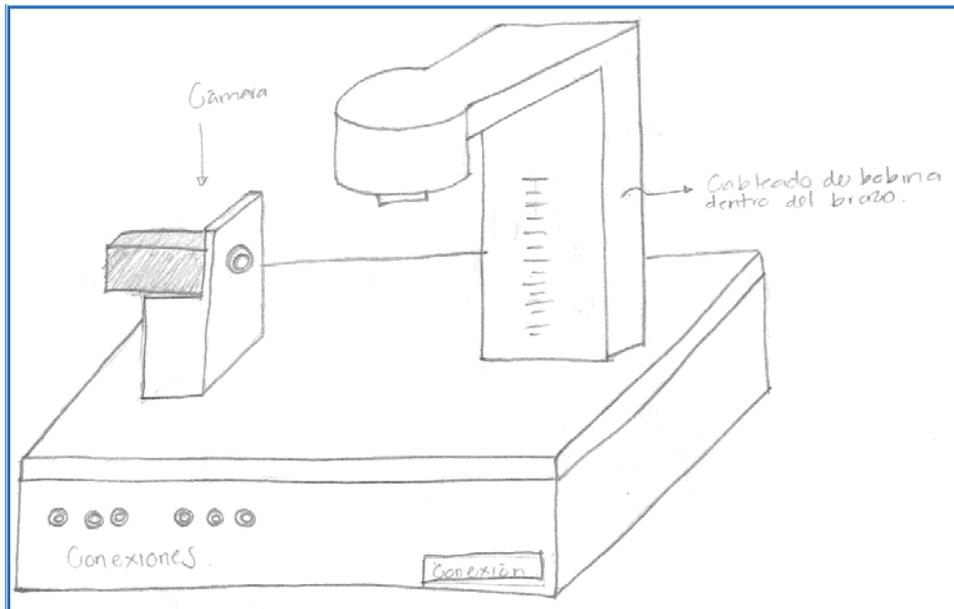


Fig. 1.1.5 Composición 2

Dado que el modelo anterior resultó poco estético y funcional, se trabajó en un nuevo concepto en el que se contemplara un montaje que permitiera el ajuste del sistema de visión, con partes de fabricación más sencilla, pero siguiendo la línea del primer concepto, que resultó visualmente atractivo.

Para esta iteración se realizó la simplificación del brazo que soportaría la bobina y se extendió la plataforma de tal forma que sobre ella se pudiera colocar la cámara del sistema de visión. Se observó que de esta forma, el sistema se mostraría poco simétrico y que el soporte de la cámara podría resultar inestable.

La forma del brazo de soporte aun presentó complejidad para ser manufacturado ya que se requeriría de un perfil metálico para poder soportar el peso de la bobina y que además pudiera ser doblado con los ángulos requeridos.

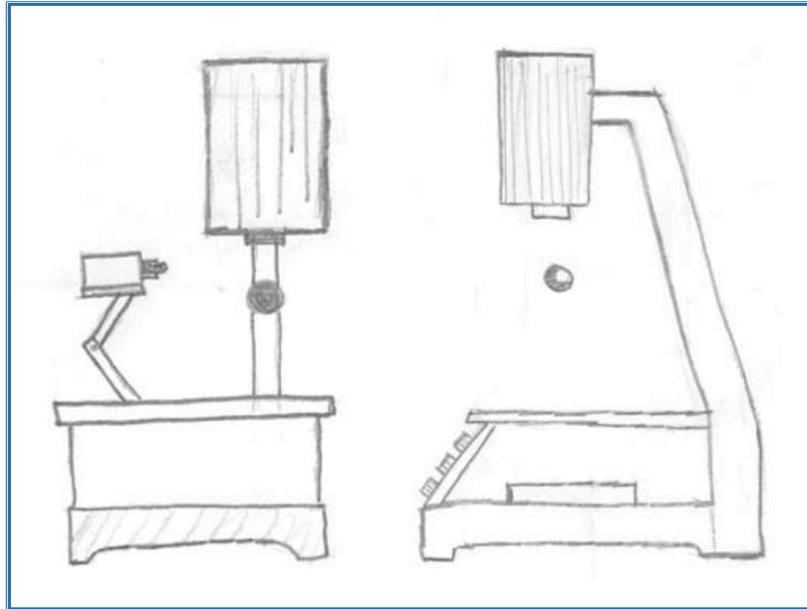


Fig.1.1.6. Composición 3

En el siguiente modelo se integró el sistema de visión en el soporte de la bobina, de esta forma se redujo el número de piezas y se colocaron los elementos en un solo bloque para facilitar su transportación.

Sin embargo esta configuración implicaría que las conexiones para la bobina tendrían que ir en el interior del soporte aumentando la complejidad de manufactura y aumentando los costos. Además, no permitiría el ajuste de la posición del sistema de visión.

Se consideró también el hecho de que este diseño resultó poco atractivo visualmente.

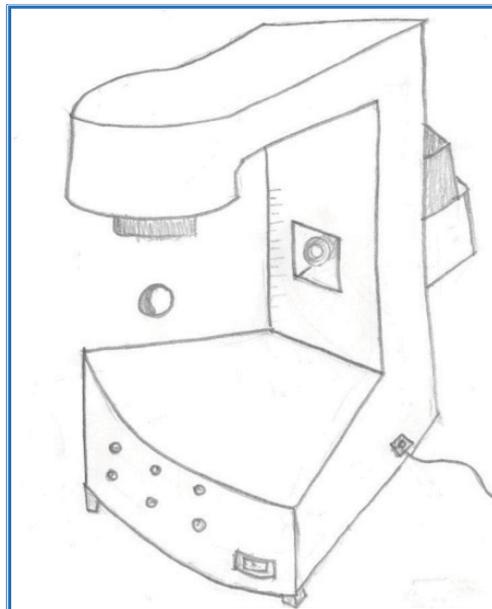


Fig. 1.1.7 Composición 4

La siguiente iteración buscó un diseño más estético pero mantuvo la idea de integrar el sistema de visión en el soporte de la bobina. Aumentó el número de piezas pero se simplificó la manufactura de las mismas.

La principal desventaja de este diseño fue la complejidad para soportar el sistema de visión y permitir el ajuste de la posición de la cámara. Esto haría al sistema poco práctico ya que repararlo en caso de que sufriera algún desperfecto, implicaría mucho tiempo y el desensamble de prácticamente todas las piezas.

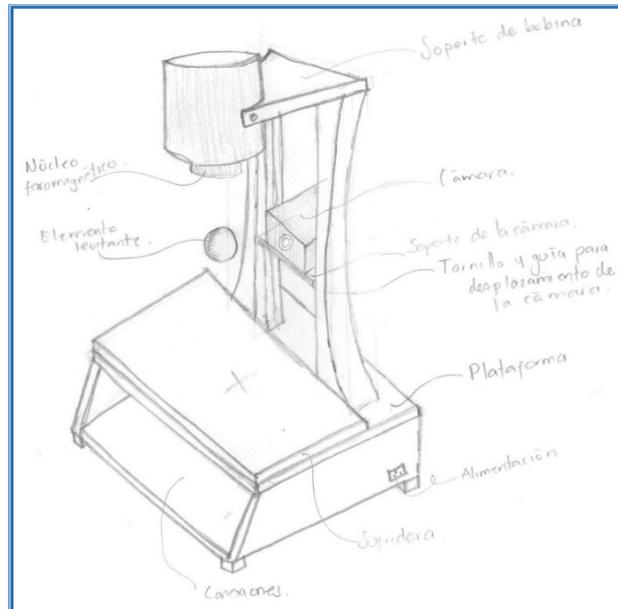


Fig. 1.1.8 Composición 5

Al realizar el análisis del modelo anterior, se encontró que se estaba omitiendo un principio fundamental de diseño, ya que la pieza que da soporte a la bobina para la generación del campo magnético, era a su vez, la guía de la cámara, es decir, estaba cumpliendo dos funciones; por lo tanto se decidió que el sistema de visión debería soportarse de forma independiente. Consecuentemente, se plantearon distintas opciones más estéticas para soportar la bobina. Y se trabajó sobre el diseño del soporte del sistema de visión.

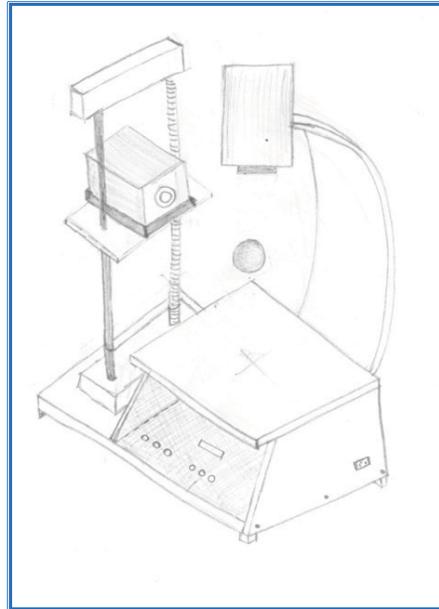


Fig.1.1.9 Composición 6

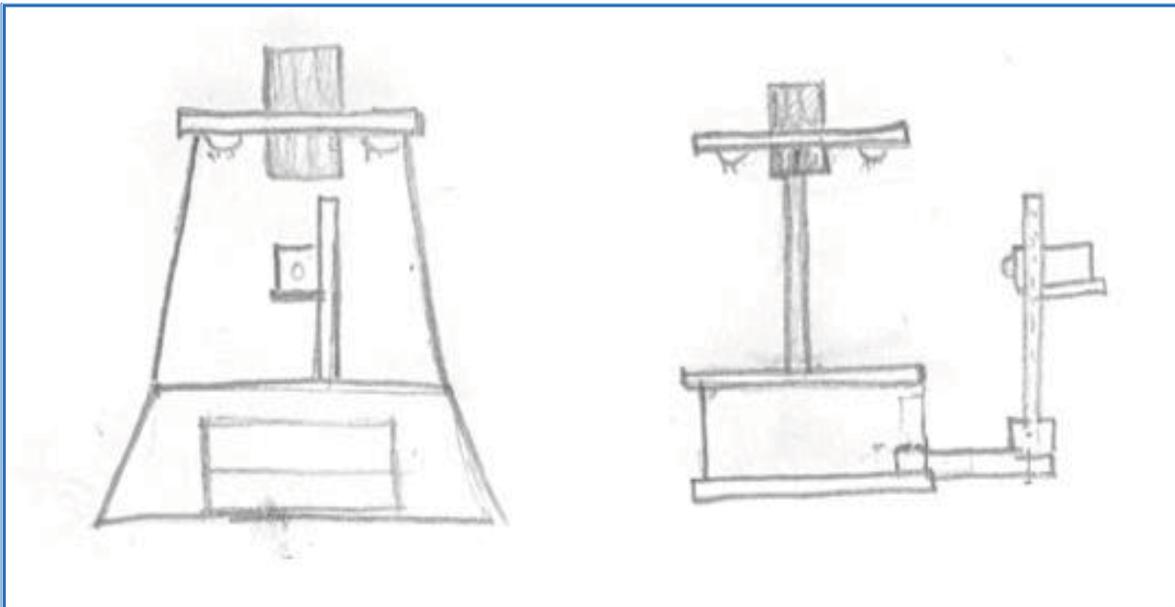


Fig. 1.1.10 Composición 7

Se trabajó sobre el último diseño porque los elementos propuestos requerían de procesos más sencillos de manufactura y el sistema en general era visiblemente más atractivo. Se realizó el modelado virtual.

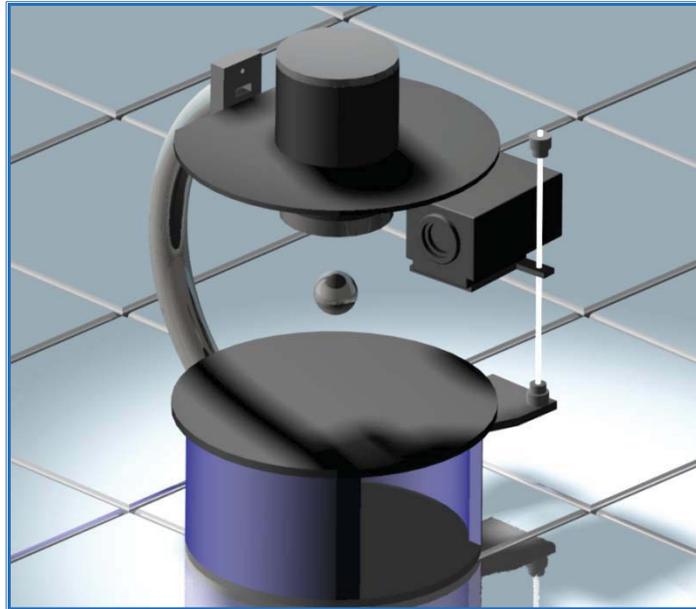


Fig. 1.1.11 Composición 8

Del modelo anterior se analizaron las siguientes ventajas y desventajas:

VENTAJAS:

- La mayor parte de las funciones del sistema están integradas en un arreglo sencillo.
- La fabricación de los elementos no requiere de mucho tiempo para su desarrollo.
- Es un diseño visualmente atractivo.

DESVENTAJAS

- Inestabilidad en el soporte del sistema de visión y complejidad de montaje, lo que podría restarle al diseño en general, la facilidad para transportarlo.
- La sencillez de fabricación de la pieza de unión entre el soporte de la bobina y la base dependería de la distancia máxima entre el elemento levitante y la bobina.

Analizando los puntos anteriores se concluyó que no se necesitaba ajustar el sistema de visión en un rango tan extenso, además de que la distancia entre la bobina y la base era demasiado grande, dado que el control de la posición del elemento estaría en un rango entre 0 y 20mm.

De acuerdo a lo anterior, se trabajó con las geometrías de los elementos para obtener un nuevo diseño que contara con piezas cuya fabricación siguiera siendo sencilla, y con un soporte del sistema de visión que permitiera el ajuste en el eje vertical con una carrera más corta.

La utilización de un programa de CAD para la visualización del diseño conceptual permite al cliente y al diseñador observar la interacción de todas las partes del sistema además de que da una idea más clara de la estética del modelo cuando ya esté construido. De esta

forma, se pueden hacer las modificaciones necesarias y se pueden hacer comparaciones entre las diferentes ideas sin necesidad de realizar diferentes bosquejos. Por lo tanto, se pueden obtener resultados satisfactorios en un menor tiempo.

El modelo virtual del sistema de levitación se presenta en la siguiente imagen:



Fig. 1.1.12 Modelo renderizado

Las imágenes muestran el modelo construido sobre el que se trabajó todo el proyecto.

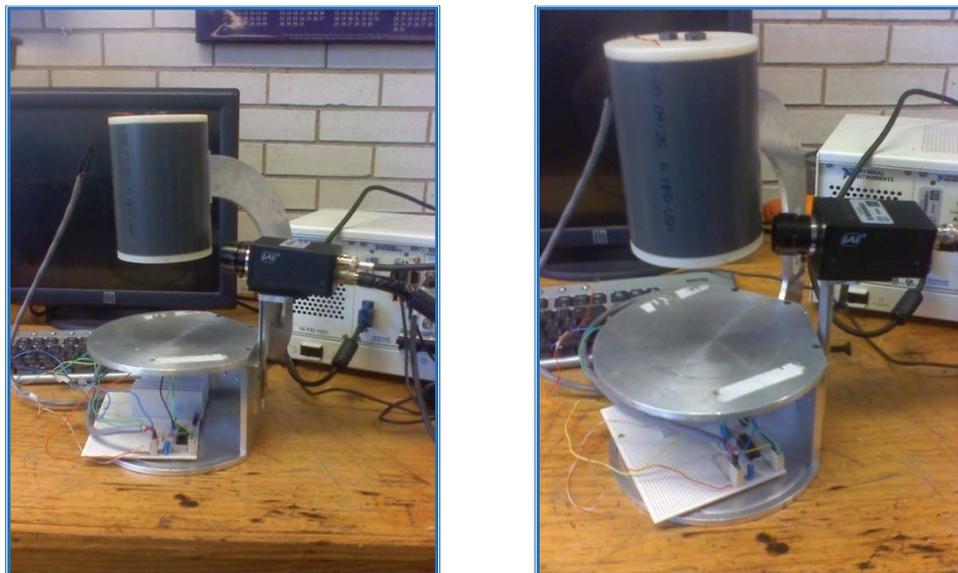


Fig. 1.1.13 Modelo construido

1.2 ELECTRÓNICA

La parte electrónica del proyecto consta del circuito que controla el actuador, es decir la bobina. Como se explicará más adelante, la corriente que circula por la bobina es la variable que determinará la fuerza ejercida sobre el elemento levitante y puede ser controlada a partir del voltaje que se aplica a las terminales del embobinado; debido a esto, es necesario un circuito electrónico capaz de aplicar el voltaje indicado por el controlador y suministrar la corriente demandada por el actuador.

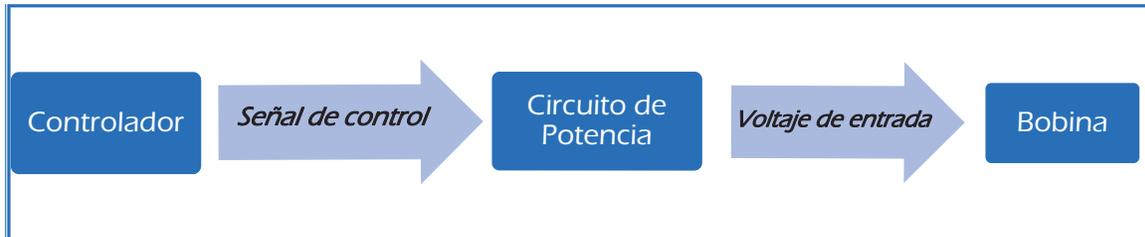


Fig. 1.2.1 Envío de señales entre sistemas

Para este fin se propuso el circuito conocido como *amplificador clase AB*, en el cual un seguidor de potencia con transistores es colocado a la salida de un amplificador operacional con cualquier configuración, la retroalimentación se toma del emisor común, de este modo, la retroalimentación fuerza el voltaje en la salida del amplificador a mantenerse por debajo del voltaje de saturación de los transistores. Esta configuración permite al circuito trabajar con voltajes positivos y negativos.^[3]

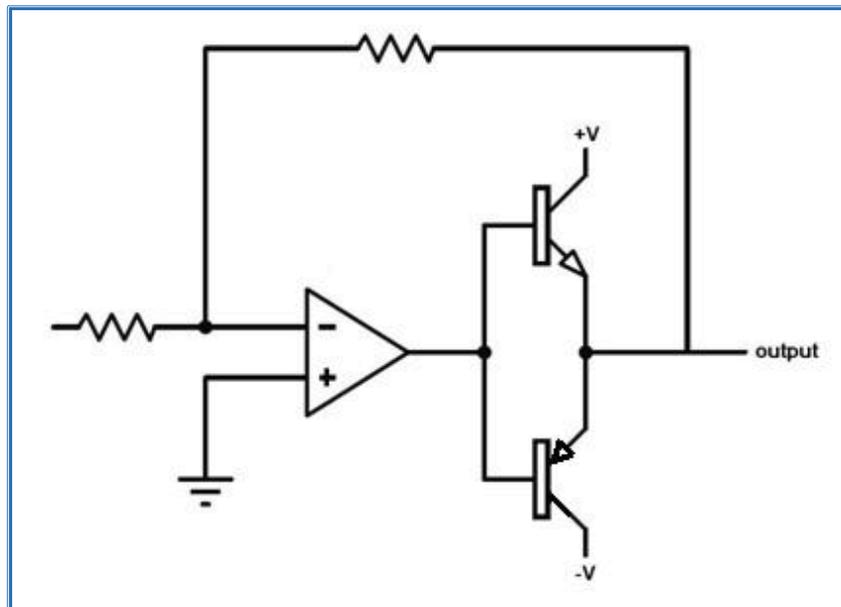


Fig. 1.2.2 Amplificador clase AB

Para la construcción del electroimán se trabajó con un solenoide sin núcleo proporcionado por el cliente. El núcleo tendrá que ser fabricado con un material paramagnético para aumentar la intensidad de campo magnético producida por el embobinado.

1.3 INSTRUMENTACIÓN

El equipo de adquisición y envío de las señales fue el proporcionado por el cliente.

El equipo será una computadora industrial de la marca *National Instruments* que cuenta con una unidad de procesamiento central (CPU), un módulo de adquisición de imagen y tarjetas de adquisición de datos con entradas analógicas y digitales. Asimismo, el cliente cuenta ya con el equipo de visión que será el sensor de posición del levitador.

El objetivo del sistema de instrumentación será la medición exacta de la distancia entre el elemento levitante y el extremo del núcleo de la bobina, el rango de esta medición irá de los 0 a los 20 [mm] aproximadamente y la resolución con que deberá llevarse a cabo esta medición dependerá tanto de los equipos utilizados como de los requerimientos del sistema de control.

Para realizar la instrumentación del sistema fue necesario probar, antes del sistema de visión, varios sensores de posición que permitieran validar el funcionamiento del sistema de control, antes de poner a trabajar el sistema de visión, esto con el fin de evitar la acumulación de errores de ambos sistemas.

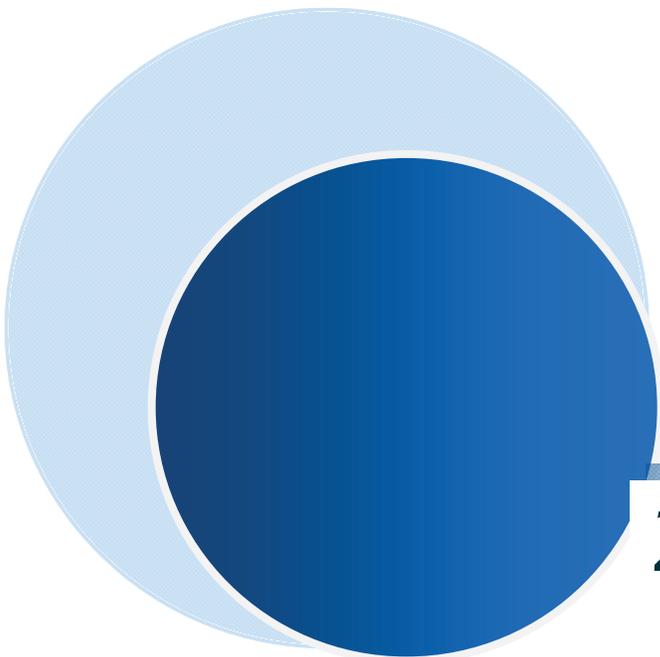
La velocidad de respuesta del sensor de posición deberá corresponder a la velocidad de trabajo del controlador y además deberá ser compatible con el hardware utilizado para la implementación del mismo.

1.4 CONTROL

El objetivo de este trabajo es implementar un controlador por retroalimentación de estados con observador, a partir de la linealización del sistema en un punto de operación.

Dicho controlador deberá ser programado en LabVIEW para permitir así a los alumnos la posterior prueba de los controladores diseñados por ellos mismos.

Se tuvieron diferentes posibilidades de hardware para la implementación del controlador, durante el desarrollo de este proyecto se trabajó con estas opciones proporcionadas por el cliente según las necesidades del sistema.



2. Diseño de Detalle

Es la fase del proceso de diseño en la que se definen puntualmente los componentes que integran a un sistema y se analiza la interacción entre ellos proponiendo una respuesta única.

2.1 MECÁNICO

Para realizar el diseño de los componentes físicos del soporte del sistema, se dividió al mismo en tres subsistemas principales:

1- Soporte

Como su nombre lo indica, los componentes de este subsistema permiten la unión entre los otros dos subsistemas y contienen los circuitos electrónicos del levitador, permitiendo transportar el conjunto como uno solo.

Dado que el subsistema de la bobina era ya bastante pesado debido al material del núcleo, se buscó que el resto de los componentes fueran ligeros para no aumentar significativamente el peso del sistema completo. Se eligió aluminio como material de manufactura por su ligereza y maleabilidad, además, el diseño permitió que todos los componentes fueran fabricados a partir de una placa de aluminio de 0.25 pulgadas de espesor, con lo cual se obtuvo un costo aceptable y la resistencia necesaria para el soporte de todos los elementos.

2- Bobina

Este subsistema contiene en forma sencilla la bobina y el núcleo y permite la unión con el subsistema de soporte.

Inicialmente, las piezas de este subsistema se fabricaron en aluminio, con el fin de unificar los materiales usados para todos los subsistemas y que el equipo fuera visualmente atractivo. Además se consideró el hecho de que el aluminio, al ser un material paramagnético, favorecería el flujo magnético producido por la bobina sin posibilidad de quedar magnetizado.

Las pruebas de variación de la inductancia del embobinado respecto a la distancia entre el núcleo y el elemento levitante se realizaron con un puente de impedancias marca Fluke modelo PM6304 tomando en cuenta su resolución de 0.01 μH .

Los resultados obtenidos para estas pruebas fueron:

Posición del elemento levitante	Valor de la inductancia [mH]
$Y = 0$	42.548
$Y \rightarrow \infty$	42.549
$Y = 1 \text{ mm}$	42.556

Tabla 2.1.1 Valores de inductancia para diferentes posiciones

Los resultados anteriores son incoherentes ya que el valor de la inductancia es directamente proporcional a la permeabilidad magnética del núcleo del solenoide; dicha permeabilidad magnética aumenta cuando el elemento levitante está en contacto con el núcleo puesto que proporciona mayor longitud al mismo: conforme la distancia es mayor, la permeabilidad disminuye. De este modo, la inductancia debe alcanzar su valor máximo cuando el elemento levitante está en contacto con el núcleo y el mínimo cuando el elemento levitante está fuera del sistema.

Se realizaron mediciones de la inductancia de la bobina sin usar el sistema desoporte y se obtuvieron los siguientes resultados

Sin soporte	Con soporte	% error
176.48 [mH]	42.548 [mH]	75.89

Tabla 2.1.2 Error de inductancia para diferentes materiales

De los siguientes resultados se dedujo que el error es provocado por el aluminio con el que se fabricaron las piezas del soporte.

El efecto producido por las piezas de soporte sobre la inductancia de la bobina es diamagnético, es decir, los dipolos se alinean en sentido contrario al del campo magnético al que son sometidos y por lo tanto, se requiere mayor cantidad de corriente eléctrica para conservar el flujo magnético.

El aluminio utilizado en el proyecto es Aluminio 6063 y su composición es la siguiente:

Si	Fe	Cu	Mn	Mg	Cr	Zn	Ti	Otros	.Al
0,30-0,60%	0,10-3,30%	0,10%	0,30%	0,40-0,60%	0,05%	0,15%	0,20%	0,15%	Resto

Tabla 2.1.3 Composición química del aluminio 6063^[4]

La impureza del material utilizado, hace que el sistema de soporte tenga un efecto diamagnético sobre el campo producido por la bobina. El aluminio de alta pureza tiene un costo muy elevado por lo que fue sustituido por piezas de PVC y Nylamide®, de esta forma aseguramos que la carcasa no interfiriera con el campo magnético producido por la bobina.

3- Cámara

Es un subsistema sencillo, fabricado también con aluminio que permite el ajuste de la cámara en el eje vertical. El material se eligió para seguir con la línea de fabricación del subsistema de soporte.

El arreglo para este subsistema permitirá el desplazamiento de la cámara aproximadamente 5 cm para poder ajustar su posición manualmente.

2.2 ELECTRÓNICA

Finalmente, el electroimán está compuesto por un embobinado de 1000 vueltas de alambre de cobre calibre 24 enrolladas en capas aisladas alrededor de un núcleo de hierro dulce, de 36 mm de diámetro y 118 mm de largo.

El amplificador operacional trabaja con configuración de no inversor. Tomando en cuenta los valores máximos para el voltaje de alimentación y para la salida de la señal de control y sabiendo que son de 30 y 10 [V], respectivamente, la ganancia necesaria en el amplificador será de 3. Los valores de las resistencias se calculan a partir de la relación entre el voltaje de salida y de entrada para dicha configuración:

$$V_o = \left(1 + \frac{R_3}{R_2}\right) V_i \quad (2.2.1)$$

Fijando el valor de $R_2 = 10 \text{ k}\Omega$ y sabiendo que $V_o = 30 \text{ V}$ y $V_i = 10 \text{ V}$

$$R_3 = R_2 \left(\frac{V_o}{V_i} - 1\right) \quad (2.2.2)$$

$$R_3 = (10 \text{ k}\Omega)(2) = \mathbf{20 \text{ k}\Omega}$$

Se midió la resistencia de la carga y se consideró el valor máximo de voltaje que le sería aplicado, de acuerdo con la ley de Ohm:

$$V = Ri \quad (2.2.3)$$

donde:

V = voltaje entre las terminales de una carga

R = resistencia de la carga

i = corriente que circula por la carga

Despejando i de la ecuación (5):

$$i_{\text{máx}} = \frac{V_{\text{máx}}}{R}$$

Tenemos que:

$$V_{\text{máx}} = 30[V]$$

$$R = 20.4 [\Omega]$$

$$i_{\text{máx}} = 1.47[A]$$

Considerando el valor de $i_{\text{máx}}$ se eligieron transistores que pudieran suministrar dicha corriente. El transistor 2n6057 es capaz de suministrar hasta 6 [A] y el Tip 125 hasta 5[A].

La figura muestra el diagrama electrónico del circuito de potencia.

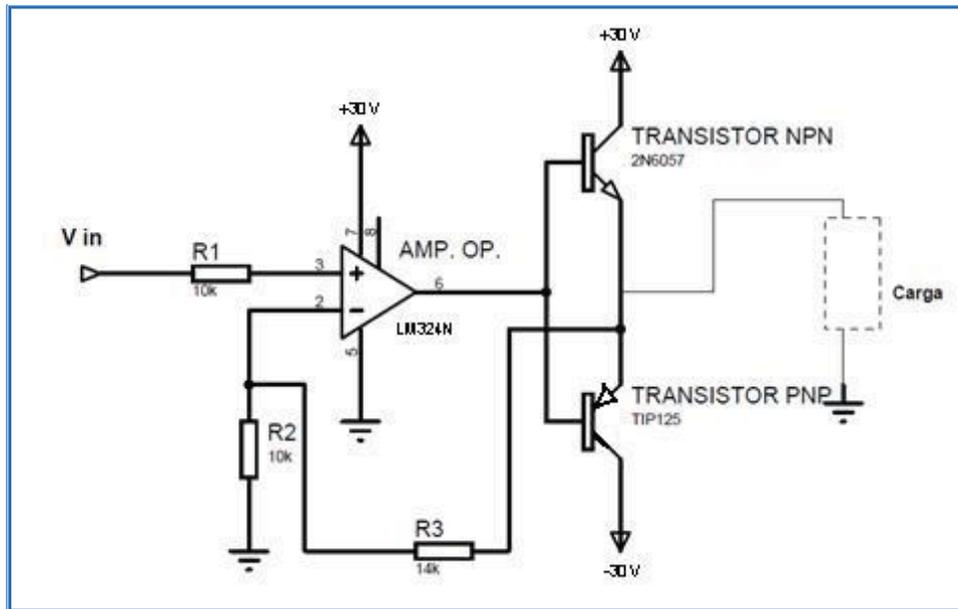


Fig. 2.2.1 Etapa de potencia

2.3 INSTRUMENTACIÓN

Los diferentes sensores utilizados para hacer las pruebas de control fueron proporcionados por el cliente.

- Sensor de Posición Lineal

El sensor utilizado es un potenciómetro lineal de 750 Ω de resistencia nominal.

Se realizó la caracterización del mismo por el siguiente método:

1. Se conectó el sensor en un puente de Wheatstone para poder así obtener una variación de voltaje conforme se variaba la resistencia, la salida de este circuito se conectó a un amplificador operacional de instrumentación AD620AN con una ganancia de 2. El cálculo de la resistencia para la obtención de esta ganancia se realizó de acuerdo con la expresión definida en las hojas de especificaciones:

$$G = 1 + \frac{49.4 [k\Omega]}{R_G} \quad (2.3.1)$$

donde:

G = Ganancia del amplificador

R_g = Resistencia de control de retroalimentación

Y sabiendo que $G=2$, tenemos:

$$R_G = \frac{49.4 [k\Omega]}{G - 1} \quad (2.3.2)$$

$$R_G = 49.4 [k\Omega]$$

La figura muestra el diagrama esquemático de dichas conexiones:

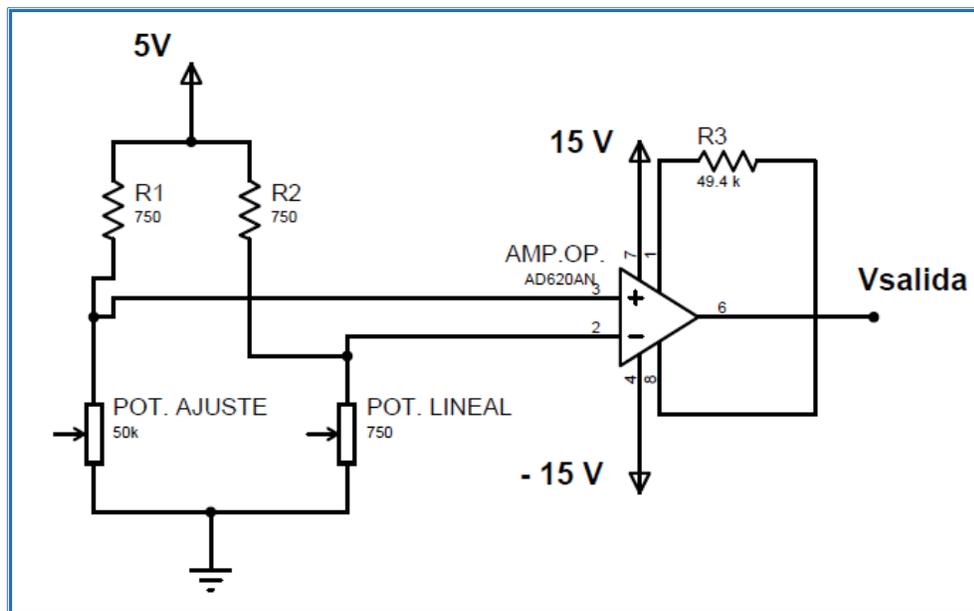


Fig. 2.3.1 Puente de Wheatstone

El potenciómetro de ajuste permite ajustar el voltaje en cero, para la posición “adentro” del vástago del potenciómetro lineal.

2. Se realizó la caracterización del sistema para encontrar la relación desplazamiento – voltaje midiendo el voltaje obtenido cada que el potenciómetro se desplazaba 0.635 mm. Se obtuvo la tabla siguiente:

Distancia [mm]	Voltaje [V]						
	Prueba 1	Prueba 2	Prueba 3	Prueba 4	Prueba 5	Prueba 6	Prueba 7
15.1384	3.83	3.65	3.6	3.89	3.94	3.77	3.77
14.5034	3.8	3.7	3.92	3.53	3.89	3.85	3.86
13.8684	3.92	3.82	3.84	3.51	3.75	3.69	3.77
13.2334	3.6	3.53	3.61	3.63	3.65	3.57	3.57
12.5984	3.68	3.4	3.3	3.88	3.85	3.9	3.79
11.9634	3.42	3.48	3.39	3.36	3.46	3.6	3.51
11.3284	3.38	3.28	3.44	3.38	3.72	3.63	3.61
10.6934	3.26	3.54	3.45	3.28	3.3	3.18	3.1
10.0584	3.03	3.17	3.08	3.25	3.33	3.41	3.28
9.4234	3.05	2.83	3.07	3.22	3.2	3.17	3.14
8.7884	2.96	3.12	3.03	2.48	2.64	2.43	2.48
8.1534	2.62	2.74	2.61	2.61	2.53	2.62	2.48
7.5184	2.62	2.8	2.41	2.4	2.28	2.44	2.41
6.8834	2.73	2.27	2.35	2.33	2.52	2.64	2.56
6.2484	2.63	2.25	2.21	1.84	2.06	2.04	2
5.6134	1.65	2.03	1.93	2.18	1.76	1.85	2
4.9784	2.17	1.97	2.27	1.6	2.12	2.16	1.55
4.3434	2.04	1.61	1.55	1.55	1.56	1.53	1.63
3.7084	1.14	1.52	1.5	1.08	1.42	1.55	1.3
3.0734	1.1	1.21	1.26	0.6	0.9	0.9	1.01
2.4384	0.5	0.6	0.6	1.04	0.6	0.6	0.5
1.8034	0.7	0.4	0.5	0.2	0.8	1.1	1.1
1.1684	0.1	0.06	0.2	0.3	0.3	0.5	0.6
0.5334	-0.04	0.3	-0.1	0.01	0.5	0.5	0.3

Tabla 2.3.1 Caracterización del potenciómetro

A partir de estos datos, se ajustó un la curva distancia – voltaje del sistema a un polinomio de grado 9 ya que presentaba el mejor ajuste a la curva característica del potenciómetro. Una vez obtenido esto, se conectó la salida del amplificador a una tarjeta de adquisición NI USB-6255 para obtener así el valor de la distancia recorrida por el vástago del potenciómetro.

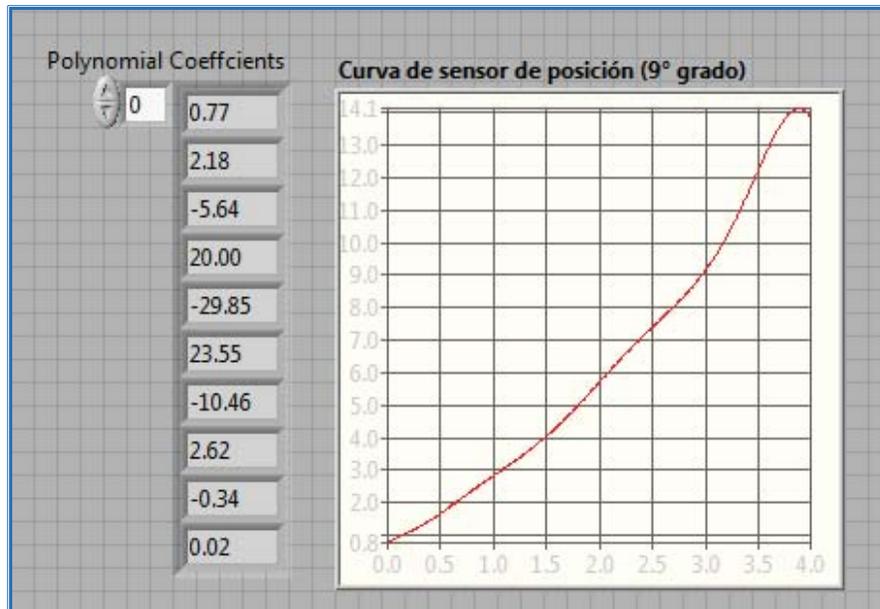


Fig. 2.3.2 Curva característica distancia-voltaje

- Una vez caracterizado el sensor se colocó bajo al bobina, de tal forma que el elemento levitante fuera atraído por el campo magnético, sin embargo, por la configuración del sistema, fue necesario trabajar con el principio de carrera del vástago, es decir con los primeros 10 [mm].

En esta zona de trabajo no se alcanzó un cero absoluto ya que el potenciómetro lineal es inestable en esta posición pues el valor de la resistencia decrecía en forma constante a pesar de q el potenciómetro se mantuviera en una posición fija. Esto es debido a que al ser una zona de resistencia muy pequeña y altamente sensible, el paso de corriente cambia la temperatura y por lo tanto la resistencia:

$$R_t = R_0(1 + \alpha \Delta T) \quad (2.3.3)$$

donde:

R_0 =Resistencia de referencia a 20 [°C]

α =Coeficiente Olveriano de temperatura

ΔT =Diferencia de temperatura respecto a los 20 [°C]

De acuerdo con lo anterior, el sensor no pudo ser utilizado como instrumento para medir la posición ya que no presentó exactitud en los valores proporcionados al sistema de control.

- Encoder Digital

Se utilizó un encoder incremental, el cual se montó en un sistema que permitiera convertir la lectura de movimiento angular en desplazamiento lineal. Esto se hizo realizando tomando en cuenta la relación entre ángulo, radio y longitud de arco que guarda el movimiento circular.

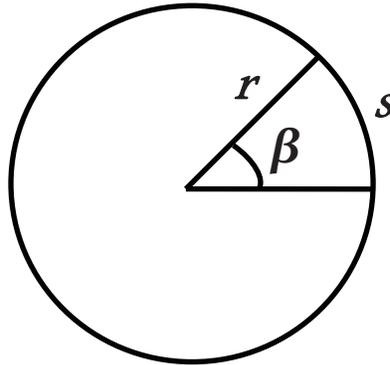


Fig. 2.3.3 Relación radio-arco-ángulo central

$$s = r\beta \quad \text{-----} \quad (2.3.4)$$

donde:

s = longitud de arco recorrida

r = radio de la circunferencia descrita

β = ángulo central subtendido por la longitud de arco s

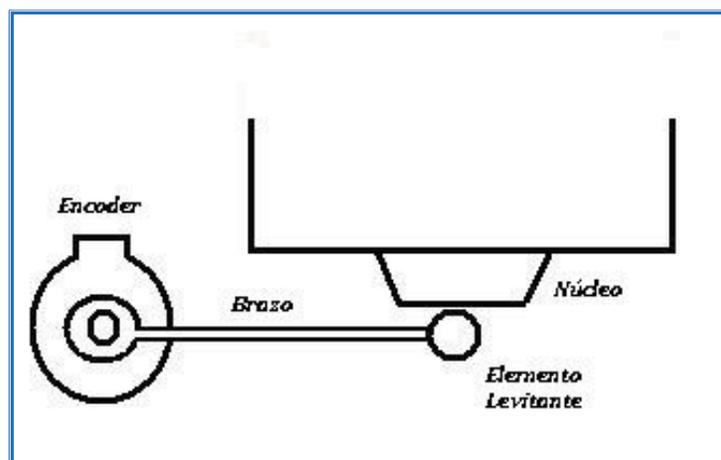


Fig. 2.3.4 Diagrama de montaje para el encoder digital

Es claro que con este arreglo, el movimiento del balín no sería en línea recta, sino que describiría una curva, sin embargo, se realizó el cálculo del desplazamiento del elemento levitante por cada grado de rotación del encoder:

$$1^\circ = 0.01745 \text{ [rad]}$$

$$r = 0.159 \text{ [m]}$$

De acuerdo con la ecuación (2.3.4) la longitud de arco recorrida para cada grado de rotación será:

$$s = (0.159 \text{ [m]})(0.01745 \text{ [rad]})$$

$$s = 2.775 \times 10^{-3} \text{ [m]}$$

El rango de distancias de interés será entre 0 y 6 [mm] por lo que se requiere una rotación máxima del sensor de 2.16° , por lo que la acumulación de errores no resultará significativa para los fines de ésta medición.

Para enviar las señales de la posición enviadas por el encoder, se utilizó una tarjeta de adquisición de la marca National Instruments modelo NI-USB 6255 y se programó la adquisición de la siguiente forma:

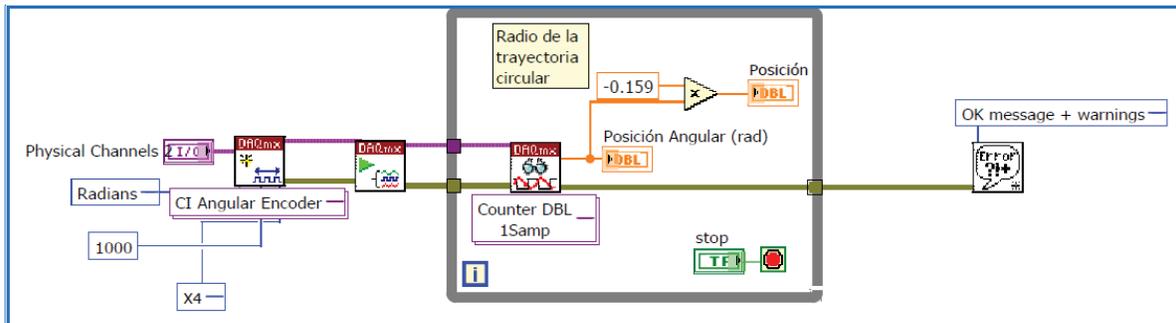


Fig. 2.3.5 Programación de lectura del encoder

Para realizar las mediciones de posición con este instrumento, se tomó nuevamente como referencia la posición cero cuando el elemento levitante estaba en contacto con el núcleo de la bobina.

Al integrar el encoder al sistema de control, se encontró el problema de la velocidad a la que debía trabajar el controlador.

El sistema de control se implementó en un lazo de simulación de control continuo, requiriendo la lectura de la posición en cada ciclo de ejecución de dicho lazo. Dentro de este esquema, las lecturas se realizaron de forma correcta cuando el lazo de simulación trabajó con una velocidad de hasta 800 [Hz], sin embargo, al aumentar la velocidad de ejecución a 1 [kHz], se empezaron a perder pulsos de lectura del encoder, provocando así que se mandara al controlador información errónea sobre la posición del elemento levitante.

Posteriormente el controlador se implementó en un sistema CompactRIO de National Instruments, dicho dispositivo trabaja con tecnología FPGA en tiempo real. Sin embargo, dicho dispositivo no cuenta con entrada de contador para realizar las lecturas del encoder por lo que el sensor de posición fue descartado.



Fig. 2.3.6 NI CompactRIO

- Sensor Infrarrojo

El sistema diseñado para el sensor infrarrojo fue conformado por un Led Emisor Infrarrojo y un fototransistor. El montaje se realizó de la siguiente forma:

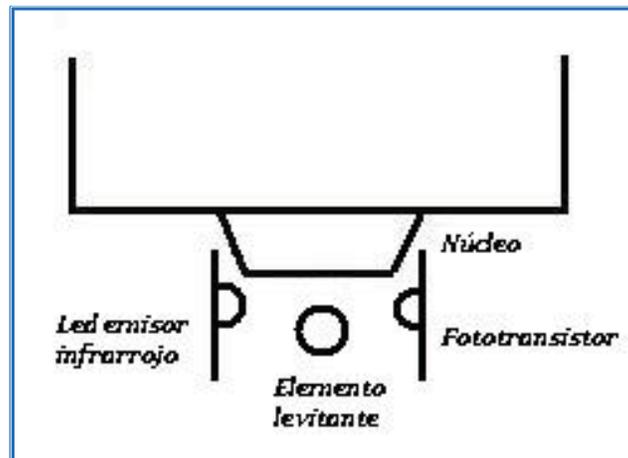


Fig. 2.3.7 Diagrama de montaje para sensor infrarrojo

Para llevar a cabo la medición de la distancia con este sensor se realizó la caracterización del mismo usando como auxiliar el encoder absoluto antes mencionado. Se dejó el montaje del encoder y se colocó el sensor infrarrojo de tal forma que el desplazamiento del elemento levitante fuera medido por ambos elementos al mismo tiempo, de esta forma se realizó la aproximación polinomial del desplazamiento contra el voltaje.

La programación de esta caracterización se realizó de la siguiente forma:

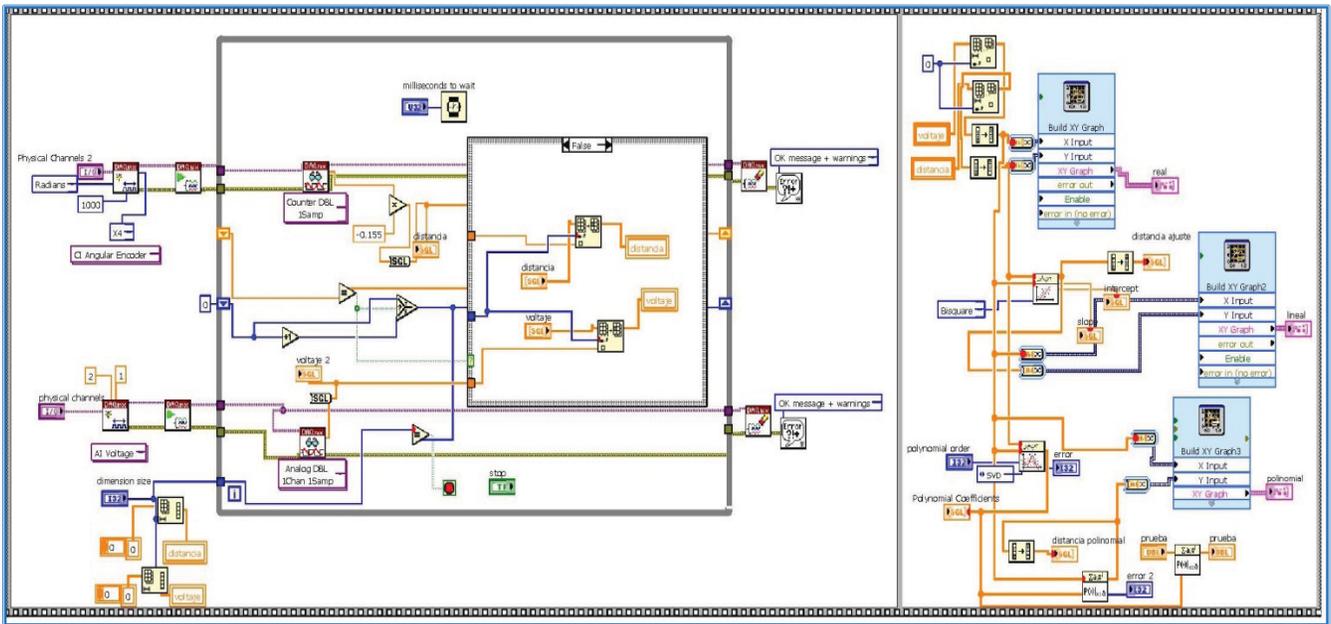


Fig. 2.3.8 Programación de caracterización de sensor infrarrojo

Esta rutina de caracterización se incluyó en el programa del controlador para así realizar la caracterización del sensor cada vez que se pusiera en funcionamiento el sistema de levitación, de esta forma se evitaron las variaciones que pudieran ocurrir por efectos de la luz externa, temperatura y fuentes de alimentación.

El desempeño de este sensor de posición fue el más adecuado a las necesidades del controlador implementado con la tecnología FPGA pues su respuesta analógica permitió medir desplazamientos muy pequeños además de ser capaz de proporcionar una lectura sin importar la velocidad de ejecución del controlador.

Las pruebas de control se desarrollaron con el sensor infrarrojo, y en forma paralela se programó el funcionamiento del sistema de visión para posteriormente integrarlo en el sistema de acuerdo a la propuesta original del proyecto.

- Sistema de Visión

El sistema de visión utilizado como sensor de posición consta de una cámara monocromática industrial marca JAI.

La posición de la cámara permitió la captura de un área específica del sistema de levitación, de esta forma, se enfoca la programación a la detección sólo del área de interés y se evita en gran parte la intervención de contornos ajenos que puedan causar errores en la medición de la distancia.

La cámara será colocada en forma manual y deberá ajustarse para quedar perpendicular al elemento levitante y de esta forma asegurar que la distancia pueda ser medida correctamente con calibración simple.

Así mismo, fue necesario controlar el área de captura colocando un fondo de contraste. Aunque el programa presenta cierta flexibilidad respecto al enfoque de la cámara y a la luminosidad de la imagen, el fondo de contraste es necesario para evitar la inclusión de geometrías externas causantes de errores de la medición.

La programación del sistema de visión se llevó a cabo usando el módulo correspondiente de LabVIEW de acuerdo con el siguiente diagrama.

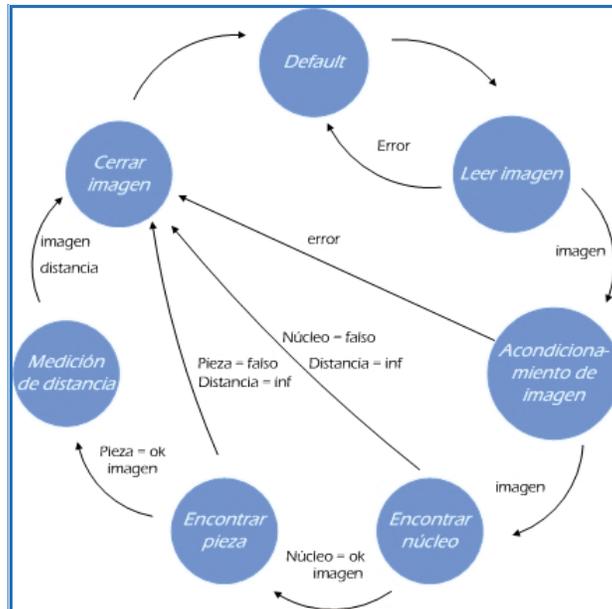


Fig. 2.3.9 Diagrama de estados del programa de visión

Se realizó la programación en una máquina de estados^[5], siendo cada uno de estos los siguientes:

1. **Adquisición de la imagen.** En este paso se solicita a la cámara la captura de una fotografía del área de trabajo.

La imagen se obtiene sin algún tipo de filtro o modificación.

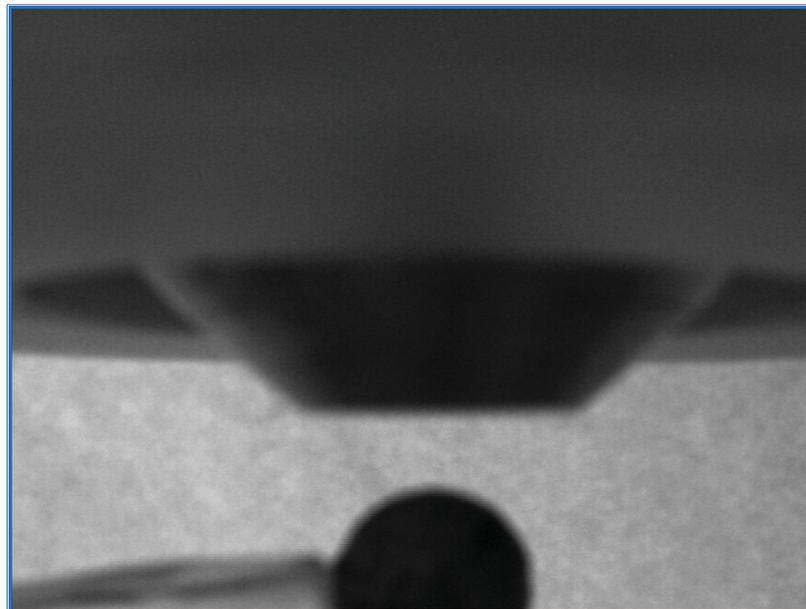


Fig. 2.3.10 Imagen original

La programación de este estado fue la siguiente:

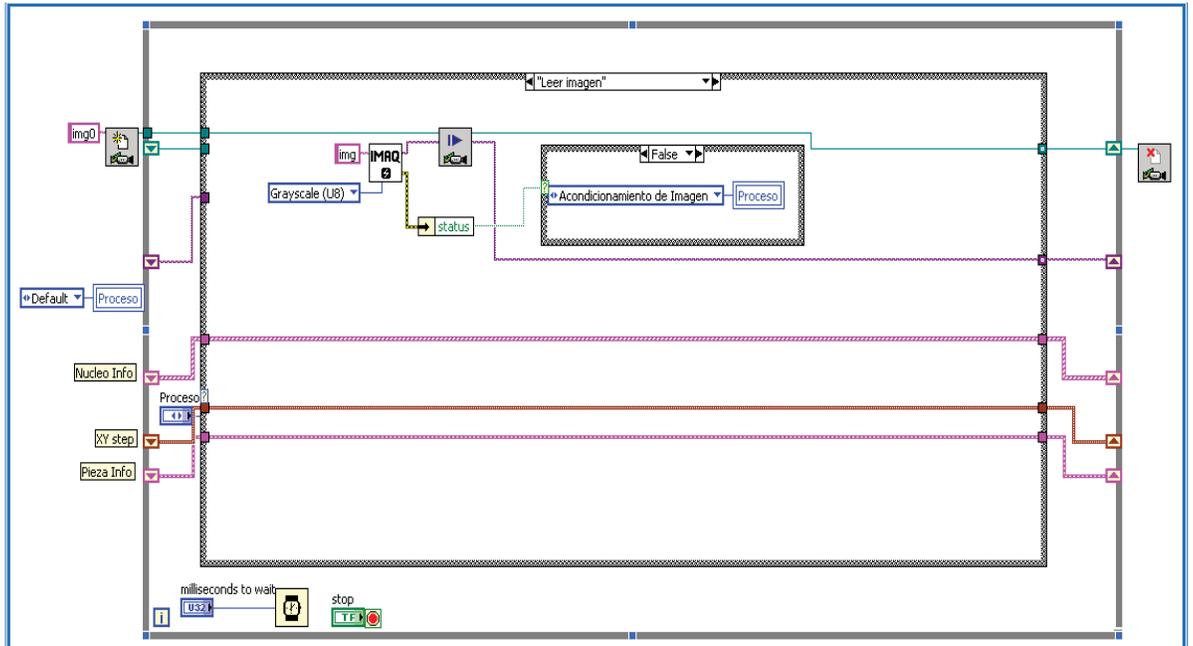


Fig. 2.3.11 Programación de leer imagen

2. **Acondicionamiento de la imagen.** En esta etapa se aplica un filtro lineal de tipo *Smooth* que permitió la atenuación de las variaciones de luz, de esta forma, aunque el enfoque de la cámara no esté perfectamente ajustado, se pueden detectar sin problema las geometrías de interés.

Un filtro lineal aplicado sobre una imagen digital reemplaza cada pixel de acuerdo con una suma determinada de los pixeles vecinos. Esta suma está definida mediante una matriz que establece el peso de cada pixel vecino dentro de la suma. Esta matriz es llamada *kernel de convolución*.^[6]

Si todos los elementos de esta matriz son positivos, el resultado de la imagen es una atenuación o filtro paso bajas.

Para este caso, el kernel de convolución utilizado fue el siguiente:

$$\begin{matrix} 4 & 4 & 4 \\ 4 & 1 & 4 \\ 4 & 4 & 4 \end{matrix}$$

El número uno en el centro de la matriz hace que la atenuación sea de intensidad moderada, de esta manera, disminuyen las variaciones de luz sin que se pierda la definición de la imagen. Los otros elementos de la matriz indican que son tomados en cuenta todos los pixeles vecinos, y que todos tienen el mismo peso sobre la transformación del pixel central.

La figura muestra el resultado de la aplicación del filtro sobre la imagen original.

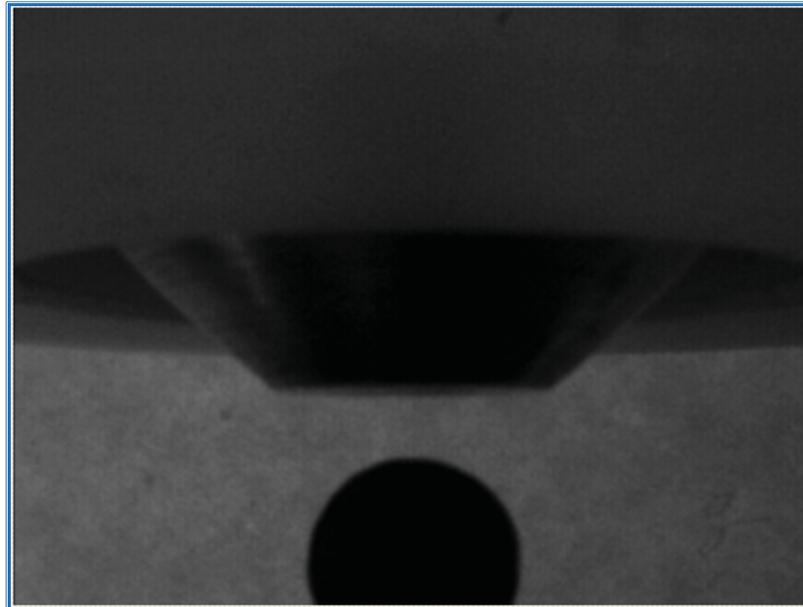


Fig. 2.3.12 Imagen filtrada

El diagrama de bloques para estado es el siguiente:

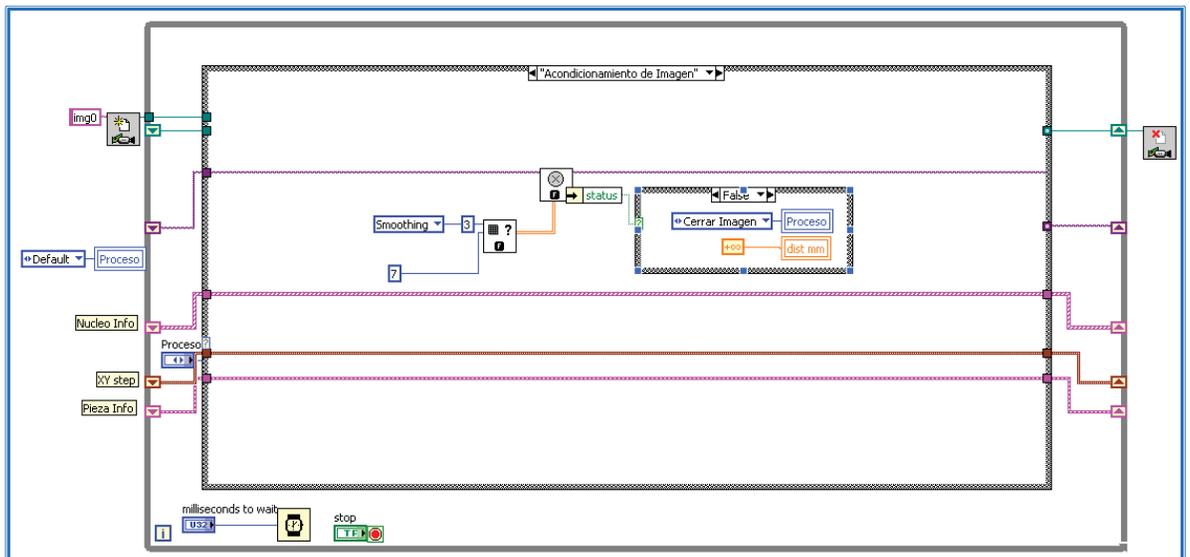


Fig. 2.3.13 Programación de acondicionamiento de imagen

3. **Encontrar núcleo.** En esta parte de la ejecución, el programa busca el borde horizontal que representa la punta del núcleo, esto lo hace mediante la comparación del cambio de intensidad luminosa de los píxeles.

Para realizar la búsqueda se define una región de interés y se define que la comparación de intensidad deberá ser en forma ascendente. Se detectan los cambios de intensidad a través de múltiples líneas verticales paralelas dentro de la región definida y se compara si el número de puntos encontrados pueden formar una recta con la extensión e inclinación programadas; si es así, se muestra la línea ajustada para todos los puntos localizados.

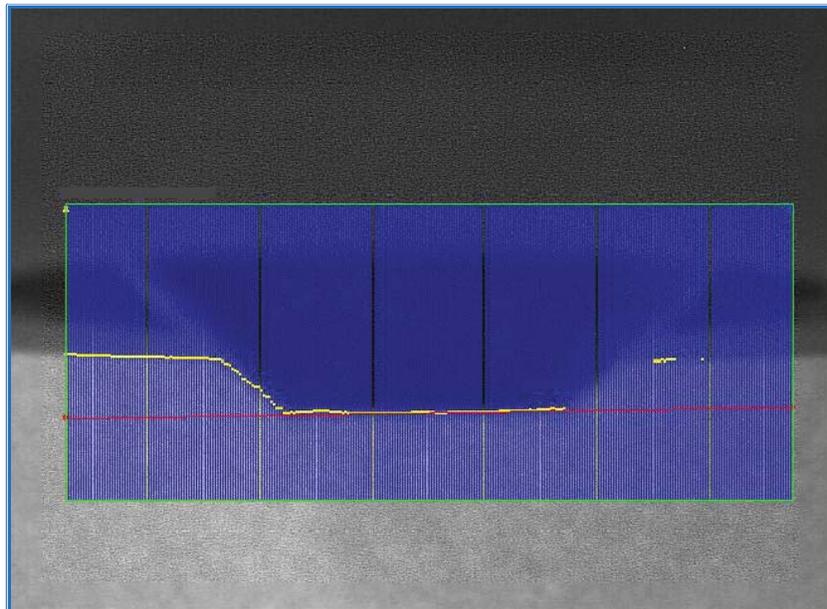


Fig. 2.3.14 Región de interés para encontrar núcleo

Al final se muestra únicamente la ubicación del núcleo para evitar que las líneas de búsqueda impidan al usuario la observación del movimiento del elemento levitante.

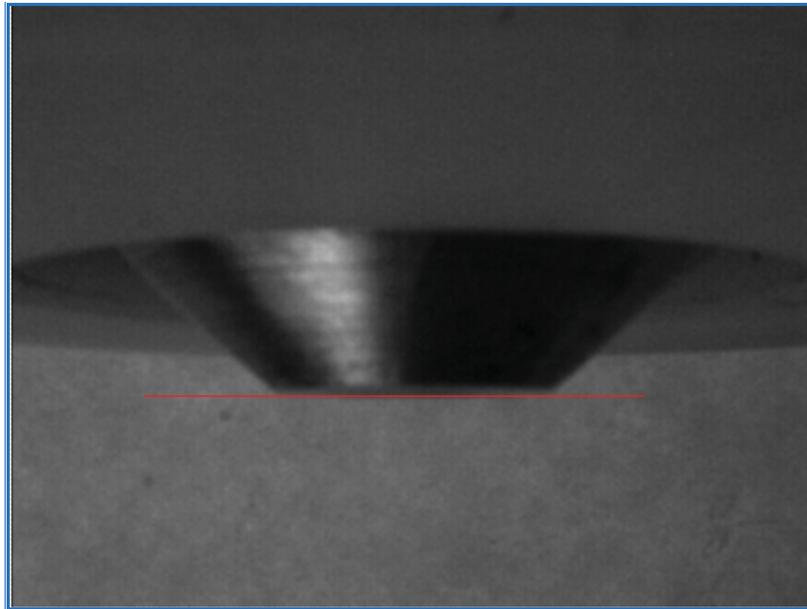


Fig. 2.3.15 Indicador de núcleo encontrado

A continuación se presenta el bloque de programación para este estado:

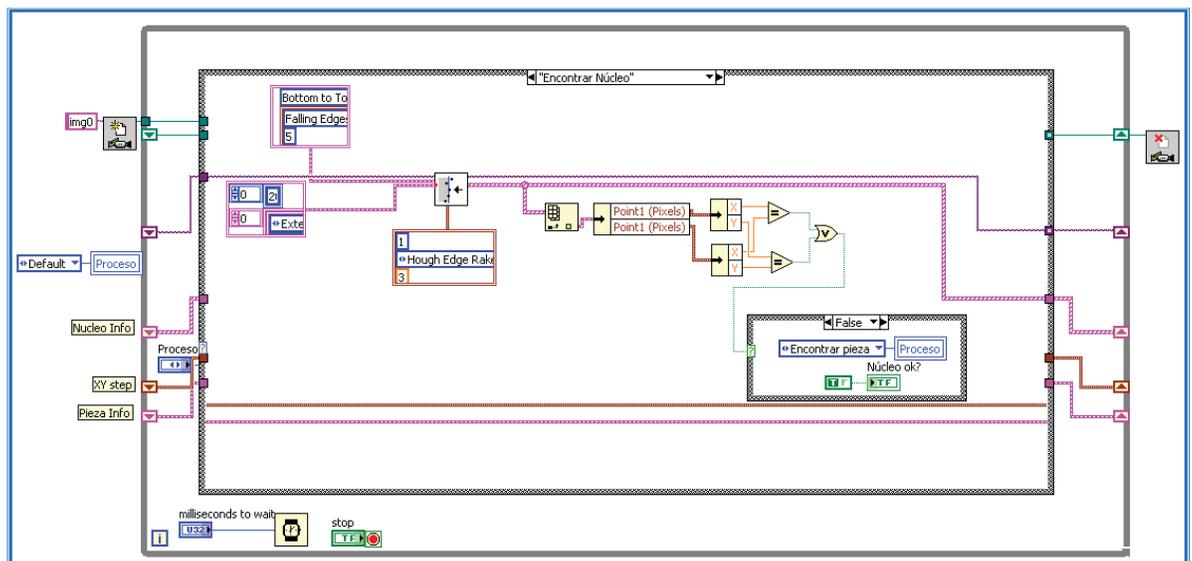


Fig. 2.3.16 Programación de encontrar núcleo

4. **Encontrar pieza.** En esta etapa del programa se busca un borde circular dentro de una región de interés circular, es decir, el programa busca las variaciones de menor a mayor intensidad luminosa presentadas en la trayectoria hacia el exterior de la región de interés y si estos puntos de variación se pueden aproximar a una circunferencia, entonces se marca ahí el borde.

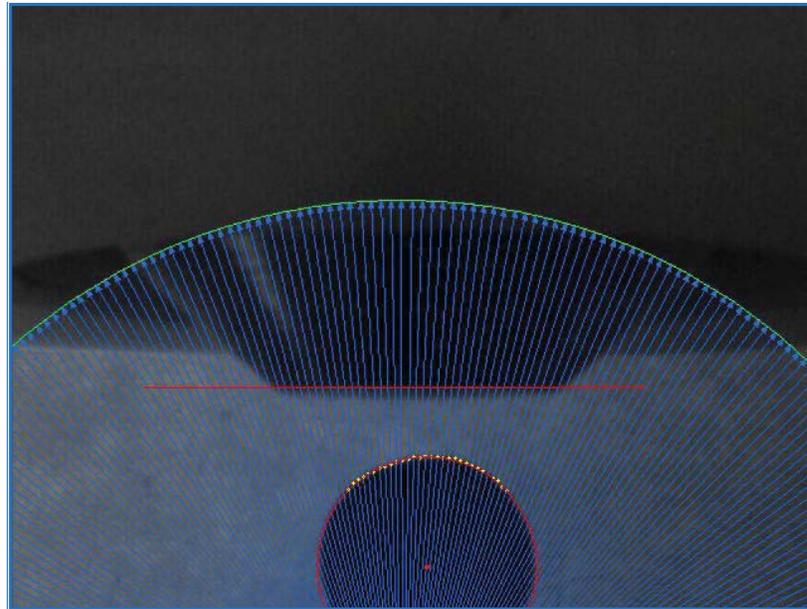


Fig. 2.3.17 Región de Interés para encontrar pieza

Los resultados presentados al usuario se muestran en la figura.

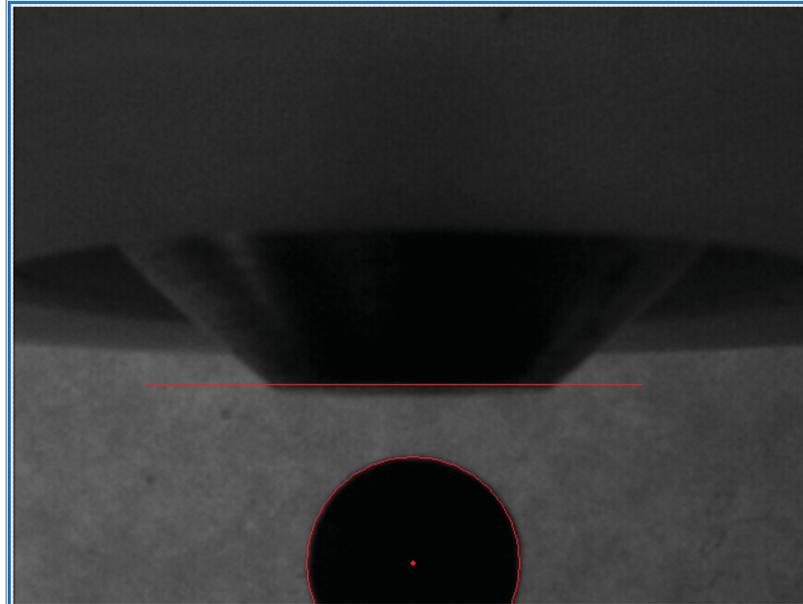


Fig. 2.3.18 Indicador de pieza encontrada

De esta medición se obtienen datos como las coordenadas del centro del círculo y la longitud del radio que serán utilizados posteriormente para realizar el cálculo de la distancia entre el elemento levitante y el núcleo.

La programación de este estado se realizó como se muestra en la siguiente figura:

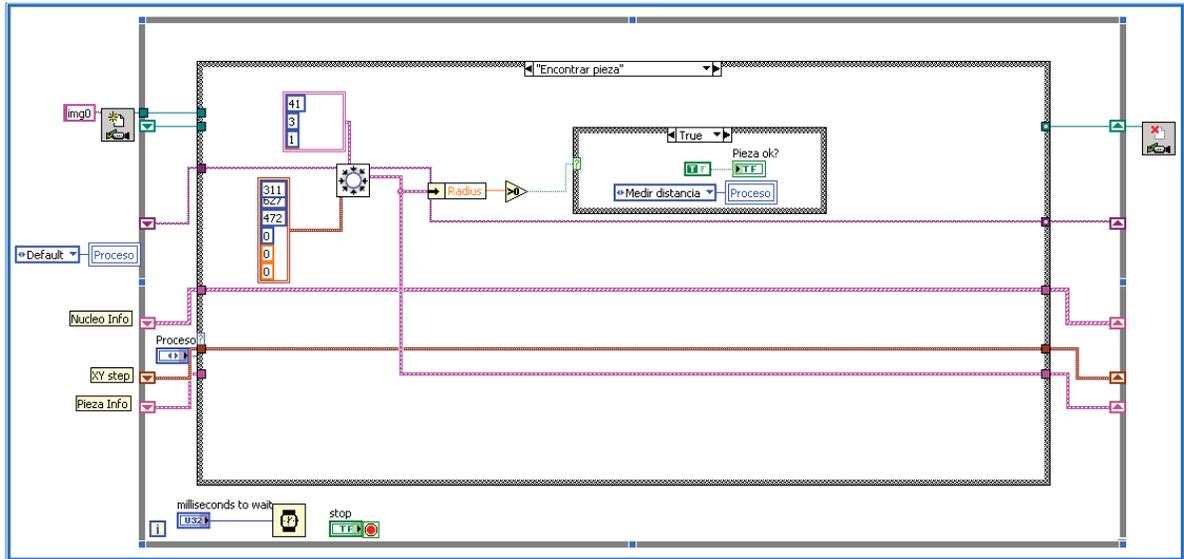


Fig. 2.3.19 Programación de encontrar pieza

5. **Medición de distancia.** La medición de la distancia se realizó por métodos geométricos.

Las unidades con las que se trabajó en este paso, fueron los pixeles ya que es la medida estándar del módulo de visión, posteriormente se convirtieron a milímetros tomando en cuenta los parámetros de calibración de la imagen.

Se medirá la distancia vertical entre la parte más alta del borde circular y el núcleo o borde horizontal y se consideró que el centro del elemento levitante no necesariamente estaría alineado con el centro del núcleo.

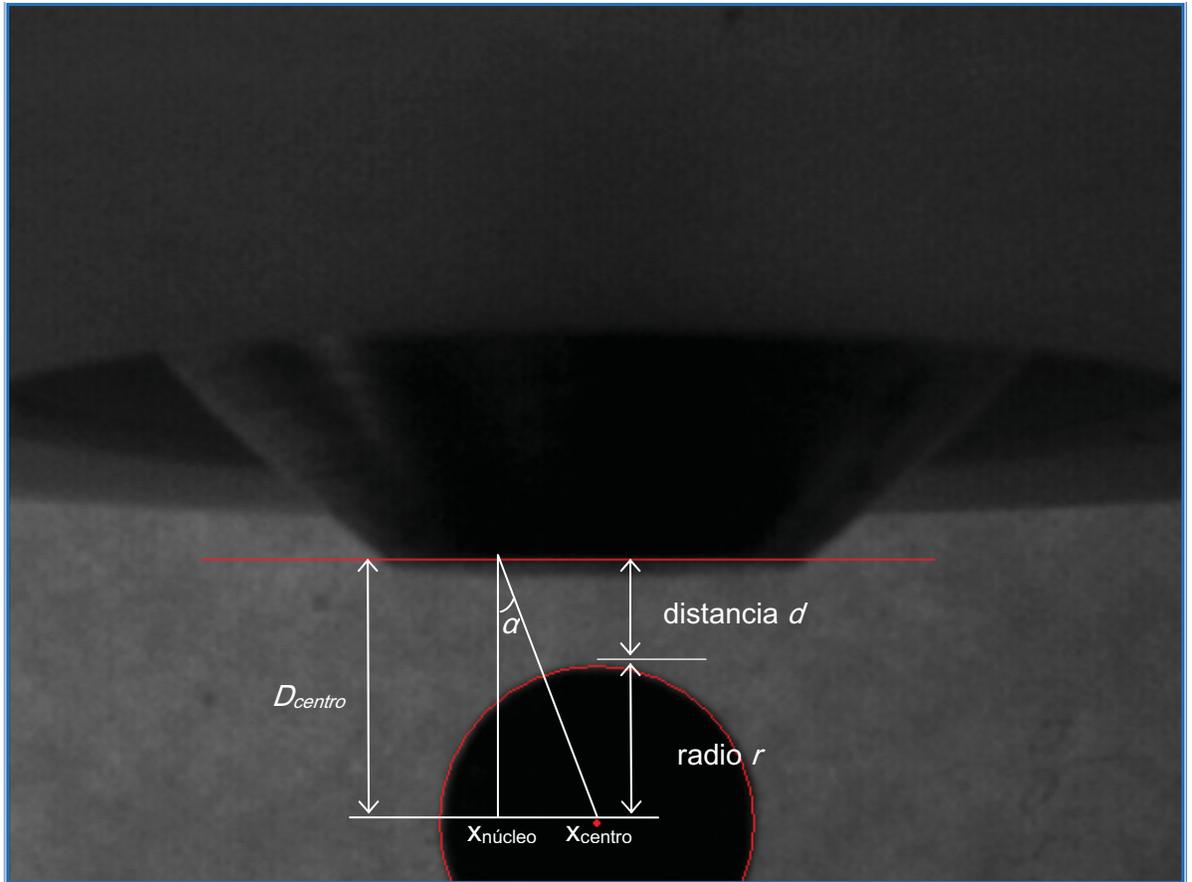


Fig. 2.3.20 Diagrama geométrico para hallar la distancia

La distancia vertical será entonces:

$$d = D_{centro} - r \quad (2.3.5)$$

donde:

d = distancia vertical entre el borde horizontal y el elemento levitante
 D_{centro} = distancia entre el borde horizontal y el centro del borde circular
 r = radio del borde circular

$$D_{centro} = \frac{|x_{centro} - x_{núcleo}|}{\tan \alpha} \quad (2.3.6)$$

Siendo α el ángulo con respecto a la vertical y midiéndolo de tal forma que

$$\alpha < \pi/2 \text{ [rad]}$$

El siguiente, es el diagrama de bloques programado para este estado:

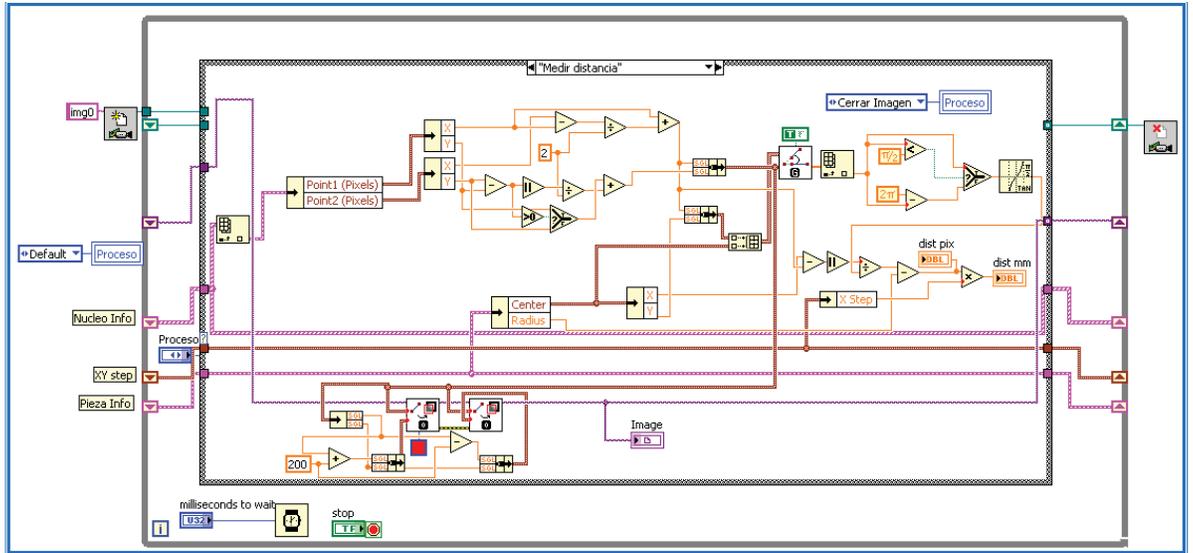


Fig. 2.3.21 Programación de medir distancia

6. **Cerrar imagen.** En este último estado, se desecha la imagen captada de la memoria del sistema para así poder realizar la siguiente captura y detectar la nueva posición del elemento levitante.

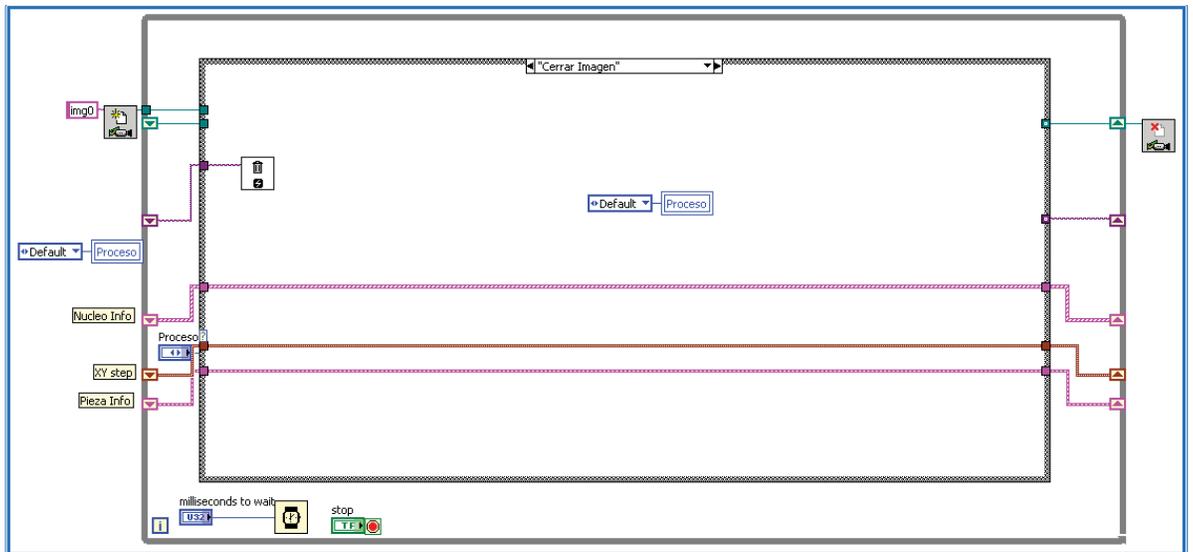
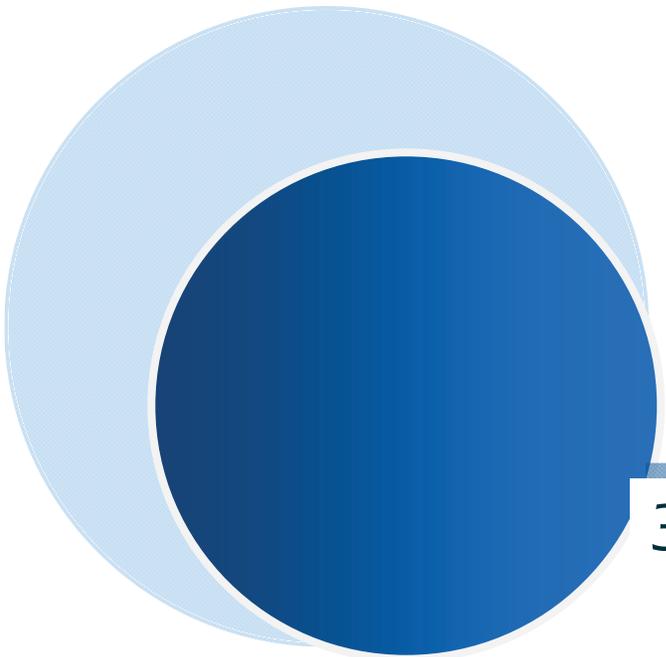


Fig. 2.3.22 Programación de cerrar imagen



3. Diseño del Controlador

3.1 Modelo del sistema

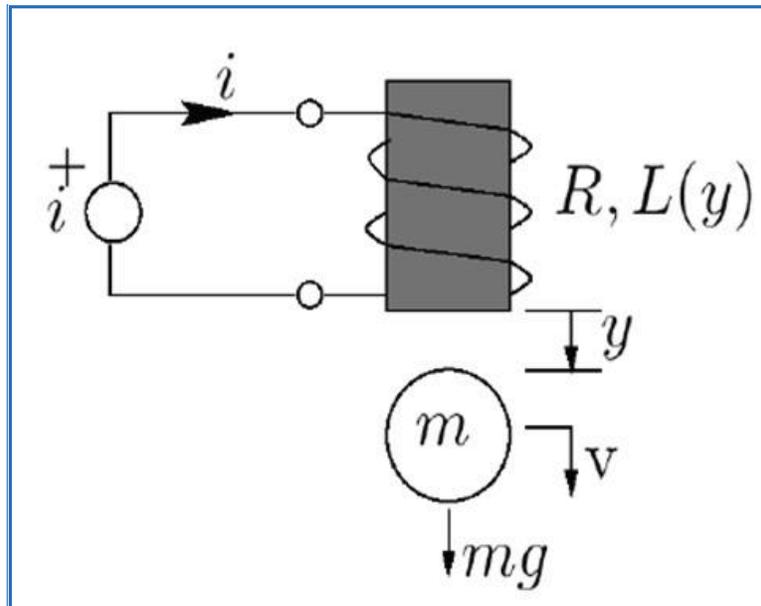


Fig. 3.1.1 Sistema esquematizado

La ecuación que describe el movimiento del elemento levitante bajo los efectos del campo magnético es la siguiente:

$$m\ddot{y} = -k\dot{y} + mg + F(y, i) \quad (3.1.1)$$

donde:

m = es la masa del elemento levitante

y = es la distancia que existe entre la parte final del núcleo y el elemento levitante; por lo tanto, $y \geq 0$

k = es el coeficiente de fricción entre el aire y el elemento levitante

g = es la aceleración debida a la gravedad

$F(y, i)$ = es la fuerza generada por el electroimán

i = es la corriente eléctrica

La inductancia del electroimán depende de la distancia entre éste y el elemento levitante, y se puede modelar de la siguiente forma:

$$L(y) = L_1 + \frac{L_0}{1 + y/a} \quad (3.1.2)$$

donde:

L_1 = es el valor de la inductancia cuando el elemento levitante no está presente en el sistema

L_0 = es una constante que resulta de la diferencia del valor de la inductancia cuando $y = 0$ y L_1

A = es una constante del sistema, relacionada con la distancia máxima a la cual la presencia

La energía almacenada en el electroimán está dada por:

$$E(y, i) = \frac{1}{2} L(y) i^2 \quad (3.1.3)$$

Y la fuerza ejercida sobre el elemento levitante es:

$$F(y, i) = \frac{\partial E}{\partial y} = -\frac{L_0 i^2}{2a(1 + y/a)^2} \quad (3.1.4)$$

Cuando el electroimán está controlado por una fuente de voltaje v tenemos la relación:

$$v = \dot{\Phi} + Ri \quad (3.1.5)$$

donde:

R = resistencia en serie del circuito

Φ = es la densidad de flujo magnético

Se tiene que:

$$\varphi = L(y)i \quad (3.1.6)$$

El control elegido, de acuerdo con los fines didácticos del prototipo, fue una retroalimentación de estados y para poder diseñar este controlador se debe conocer la representación del modelo en el espacio de estados, la forma general de dicha representación es la siguiente:

$$\begin{aligned} \dot{x} &= Ax + Bu \\ y &= Cx + Du \end{aligned} \quad (3.1.7)$$

Las ecuaciones que relacionan los estados del sistema son las siguientes:

$$\dot{x}_1 = x_2 \quad (3.1.8)$$

$$\dot{x}_2 = g - \frac{k}{m} x_2 - \frac{L_0 a x_3^2}{2m(a + x_1)^2} \quad (3.1.9)$$

$$\dot{x}_3 = \frac{1}{L(x_1)} \left[-Rx_3 + \frac{L_0 a x_2 x_3}{(a + x_1)^2} + u \right] \quad (3.1.10)$$

donde :

$$\begin{aligned} x_1 &= y \\ x_2 &= \dot{y} \\ x_3 &= i \\ u &= v \end{aligned}$$

De las ecuaciones anteriores observamos la no linealidad del sistema por lo que será necesario realizar una linealización alrededor de un punto de operación para poder aplicar el control por retroalimentación de estados

3.2 Linealización

Para realizar la linealización del sistema, encontraremos un punto de equilibrio alrededor del cual se llevará a cabo toda la dinámica. El objetivo de control es el de llevar al sistema a su punto de equilibrio.

El punto de equilibrio de un sistema se encuentra cuando:

$$\begin{aligned} u &= 0 \\ \dot{x} &= 0 \end{aligned}$$

El sistema no cuenta con un punto de equilibrio natural puesto que para mantener al elemento levitante en sin movimiento es necesario que la bobina esté ejerciendo una fuerza sobre el mismo por lo que necesitará una corriente que circule por ella. Debido a esto, será necesario crear un punto de equilibrio artificial en el que se definirán valores de voltaje, corriente y distancia para los que el elemento levitante pueda mantenerse en equilibrio.

Los valores de distancia (y_{eq}), corriente (I_{eq}) y voltaje (V_{eq}) que definen el punto de equilibrio cumplen con las ecuaciones del sistema en dicho punto:

$$0 = \dot{y}_{eq} \quad (3.2.1)$$

$$0 = -RI_{eq} + \frac{L_0 a \dot{y}_{eq} I_{eq}}{(a + y_{eq})^2} + V_{eq} \quad (3.2.2)$$

$$0 = g - \frac{k}{m} \dot{y}_{eq} - \frac{L_0 a I_{eq}^2}{2m(a + y_{eq})^2} \quad (3.2.3)$$

De lo anterior tenemos que:

$$I_{eq} = \left(\frac{2mg(a + y_{eq})^2}{L_0 a} \right)^{1/2} \quad (3.2.4)$$

$$V_{eq} = R I_{eq} \quad (3.2.5)$$

Una vez definido el punto de equilibrio, se linealiza el sistema en dicho punto por el método de la matriz jacobiana, quedando de la siguiente forma:

$$\frac{\partial f}{\partial x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ \frac{L_0 a x_3^2}{m(a + x_1)^3} & -\frac{k}{m} & -\frac{L_0 a x_3}{m(a + x_1)^2} \\ 0 & \frac{L_0 a x_3}{L(x_1)(a + x_1)^2} & -\frac{R}{L(x_1)} \end{bmatrix} \quad (3.2.6)$$

Para obtener la matriz A de la representación del sistema lineal en variables de estado se evalúa la matriz jacobiana en el punto de operación, quedando de la siguiente forma:

$$A = \frac{\partial f}{\partial x} \Big|_{x=x_{eq}, u=V_{eq}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ \frac{L_0 a I_{eq}^2}{m(a + y_{eq})^3} & -\frac{k}{m} & -\frac{L_0 a I_{eq}}{m(a + y_{eq})^2} \\ 0 & \frac{L_0 a I_{eq}}{L(y_{eq})(a + y_{eq})^2} & -\frac{R}{L(y_{eq})} \end{bmatrix}$$

La matriz B se obtiene haciendo:

$$B = \frac{\partial f}{\partial u} \Big|_{x=x_{eq}, u=V_{eq}} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ \frac{1}{L(y_{eq})} \end{bmatrix}$$

La matriz C se define como:

$$C = [1 \quad 0 \quad 0]$$

ya que la única salida que tenemos es la posición del elemento levitante.

El sistema linealizado que entonces:

$$\begin{aligned} \dot{x}' &= Ax' + Bu' \\ y' &= Cx' \end{aligned} \quad (3.2.7)$$

donde:

$$x' = x - x_{eq} \quad (3.2.8)$$

$$u' = u - V_{eq} \quad (3.2.9)$$

3.3 Obtención de constantes

Las constantes L_1 , R y m se obtuvieron por medición directa:

$$\begin{aligned} L_1 &= 0.2056 [H] \\ R &= 20.4 [\Omega] \\ m &= 1.0663 \times 10^{-3} [kg] \end{aligned}$$

La constante L_0 se obtuvo midiendo el valor de $L_1 + L_0$ que es el valor de la inductancia cuando el elemento levitante está completamente pegado al núcleo del electroimán.

$$\begin{aligned} L_1 + L_0 &= 0.2059 [H] \\ L_0 &= 3 \times 10^{-4} [H] \end{aligned}$$

La constante a se calculó midiendo la inductancia del sistema para una distancia arbitraria y despejando de la fórmula.

Con $L(y) = 0.2058 [H]$ y $y = 0.001016 [m]$ tenemos:

$$L(y) = L_1 + \frac{L_0}{1 + y/a} \quad (3.3.1)$$

$$a = \frac{y}{\left(\frac{L_0}{L(y) - L_1}\right) - 1} \quad (3.3.2)$$

Sustituyendo valores:

$$a = 0.002032 [m]$$

El coeficiente de fricción con el aire se calculó considerando que el elemento levitante es un cuerpo esférico. La fórmula para calcular el coeficiente de fricción entre el aire y una esfera que se mueve a una velocidad baja es:

$$k = 6\pi r\mu \quad (3.3.3)$$

donde:

r = radio de la esfera
 μ = viscosidad del aire a temperatura ambiente

Sustituyendo:

$$r = 0.0049276 [m]$$
$$\mu = 0.0000181 [Pa s]$$

Tenemos:

$$k = 0.0000016811 [Ns/m]$$

Una vez obtenidos los valores de las constantes, encontramos I_{eq} y V_{eq} :

$$I_{eq} = 0.8512 [A]$$
$$V_{eq} = 17.3326 [V]$$

Sustituimos para encontrar las matrices A y B:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 4851.1190 & -0.001192 & -22.9792 \\ 0 & 0.155123 & -99.1488 \end{bmatrix}$$

$$B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 4.8602 \end{bmatrix}$$

3.4 Controlador

El controlador será diseñado para cumplir los siguientes objetivos

1. Estabilizar el sistema en el punto de equilibrio antes mencionado
2. Alcanzar un sobrepaso (S_p) de 10 % y un tiempo de asentamiento (t_s) de 4 [s]

Se verificó que el sistema fuera controlable comprobando que el rango de la matriz de controlabilidad fuera igual al orden del sistema.

La matriz de controlabilidad es:

$$C_o = [B \ AB \ A^2B] \text{ _____} (3.4.1)$$

Sustituyendo los valores de A y B tenemos:

$$C_o = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -111.68 \\ 0 & -111.68 & -11073.52 \\ 4.86 & -481.88 & 47761.25 \end{bmatrix}$$

El rango de la matriz de controlabilidad C_o es 3 y es igual al orden del sistema por lo que el sistema es controlable.

Una vez verificada la controlabilidad, se comprobó la observabilidad del sistema mediante el rango de la matriz de observabilidad.

Las matrices A, B y C fueron introducidas como datos en LabVIEW y a través de los VI's del módulo de control se obtuvo el vector K de ganancias del controlador. Dicho vector se calculó para los valores de S_p y t_s establecidos en los objetivos de control.

Las condiciones iniciales consideradas para el sistema fueron las siguientes:

$$\begin{aligned} x_1(0) &= 0.001 [m] \\ x_2(0) &= 0 \left[\frac{m}{s} \right] \\ x_3(0) &= 0.05 [A] \end{aligned}$$

Para calcular el rango en el que se pueden establecer los valores de la entrada se hizo lo siguiente:

$$V_{fuente} = V_{eq} + V_{control} \quad \text{_____} \quad (3.4.2)$$

$$V_{control} = V_{fuente} - V_{eq} \quad \text{_____} \quad (3.4.3)$$

Tenemos:

$$\begin{aligned} V_{fuente} &= 30 [V] \\ V_{eq} &= 17.3326 [V] \\ V_{control} &= 12.6674 [V] \end{aligned}$$

De lo anterior consideramos que la señal de entrada deberá tener un rango de $\pm 12 [V]$

Los polos deseados se calcularon de acuerdo con lo siguiente:

$$|Parte Real| = 5 * t_s \quad \text{_____} \quad (3.4.5)$$

$$|Parte Imaginaria| = \frac{-\pi |Parte Real|}{\ln \frac{\%Sobrepaso}{100}} \quad \text{_____} \quad (3.4.6)$$

El polo no dominante se calculó como un polo sin parte imaginaria colocado a 5 unidades de distancia de los polos dominantes.

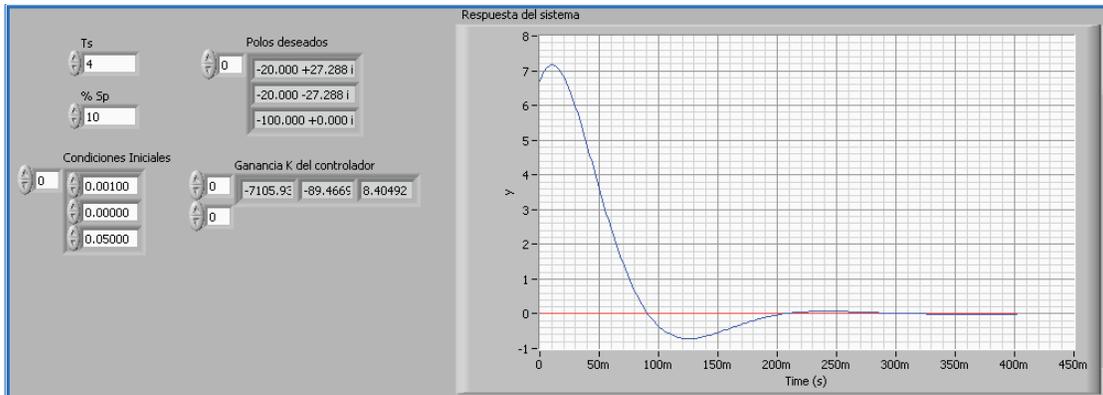


Fig. 3.4.1 Gráfica de voltaje de control requerido

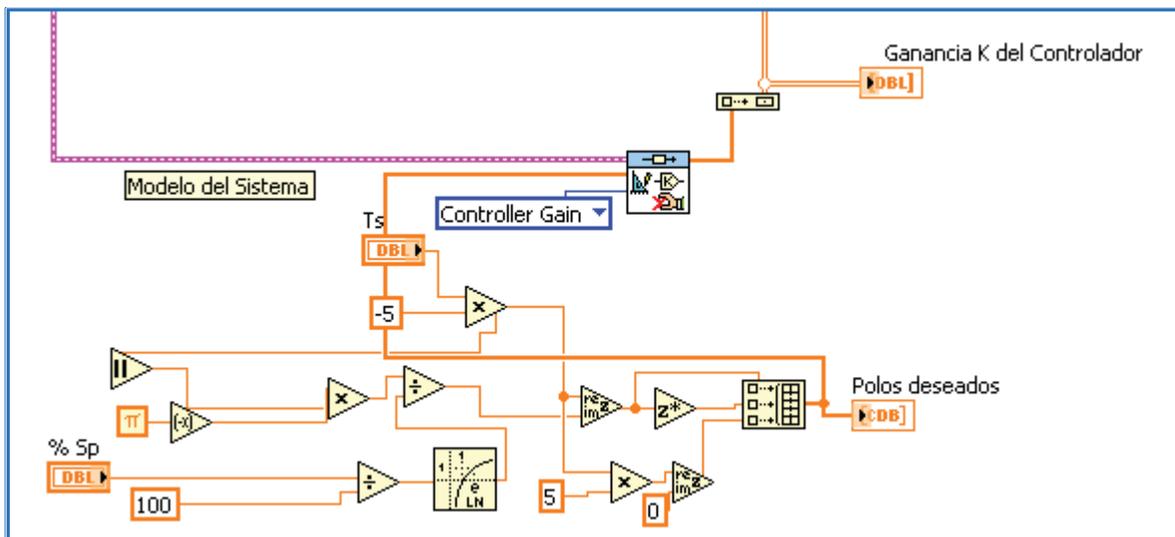


Fig. 3.4.2 Programación de cálculo de ganancias del controlador

En la figura anterior se observa que el valor máximo de entrada para el sistema es de 7.2 [V] y el mínimo es de -1[V], por lo que se puede controlar con esos parámetros.

3.5 Observador

Para poder implementar el controlador por retroalimentación de estados, es necesario conocer los estados del sistema, la medición de éstos es muy complicada de realizar físicamente por lo que se opta por la implantación de un observador que permita estimar los estados a partir de la medición de la entrada y la salida del sistema.

Antes de realizar el diseño del observador se debe verificar la observabilidad del sistema comprobando que el rango de la matriz de observabilidad sea igual al orden del sistema.

La matriz de observabilidad es:

$$O_o = [C \ CA \ CA^2]^T \quad (3.4.7)$$

Sustituyendo A y C tenemos:

$$O_o = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 4851.19 & -0.00119 & -22.97 \end{bmatrix}$$

El rango de la matriz de observabilidad O_o es 3 y es igual al orden del sistema por lo que el sistema es observable.

La implementación del observador fue necesaria para poder tener los valores de velocidad y corriente del sistema. Las ganancias L del observador fueron calculadas también con el módulo de control de LabVIEW considerando que los polos del observador se colocaran a una distancia de 10 unidades de los polos del controlador.^[8]

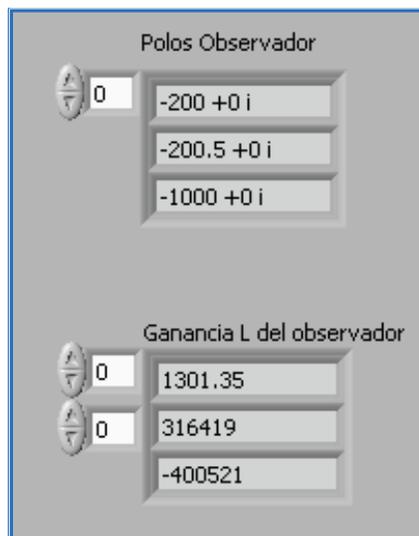


Fig. 3.5.1 Ganancias del observador

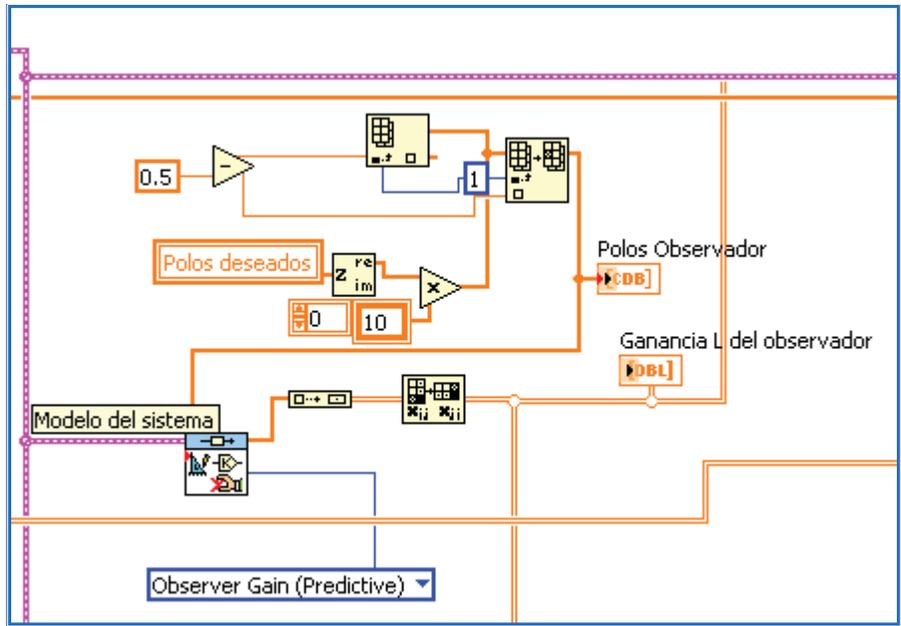


Fig. 3.5.2 Programación de cálculo de ganancias del observador

Se comprobó el funcionamiento del observador mediante las gráficas de los estados reales y estimados y se verificó que convergen en un tiempo máximo de 0.08 [s].

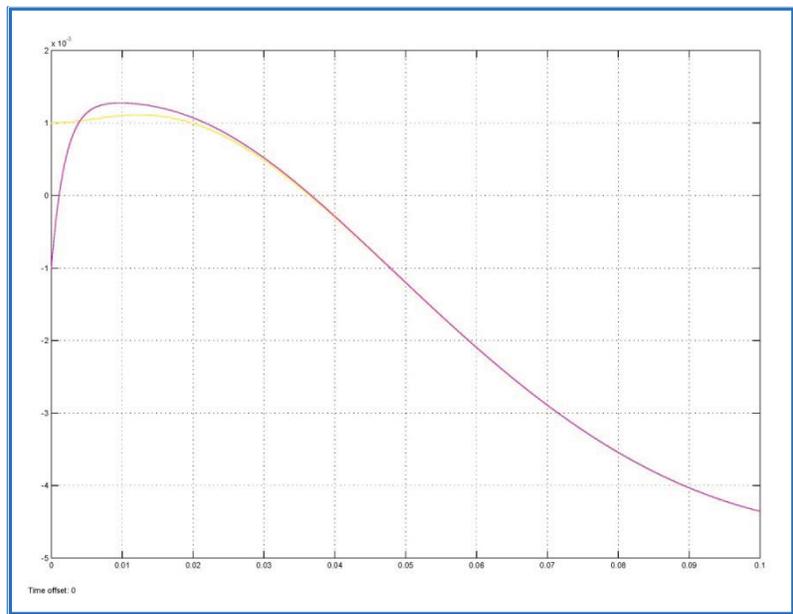


Fig. 3.5.3 Gráfica de x_1 real (—) y estimada (—)

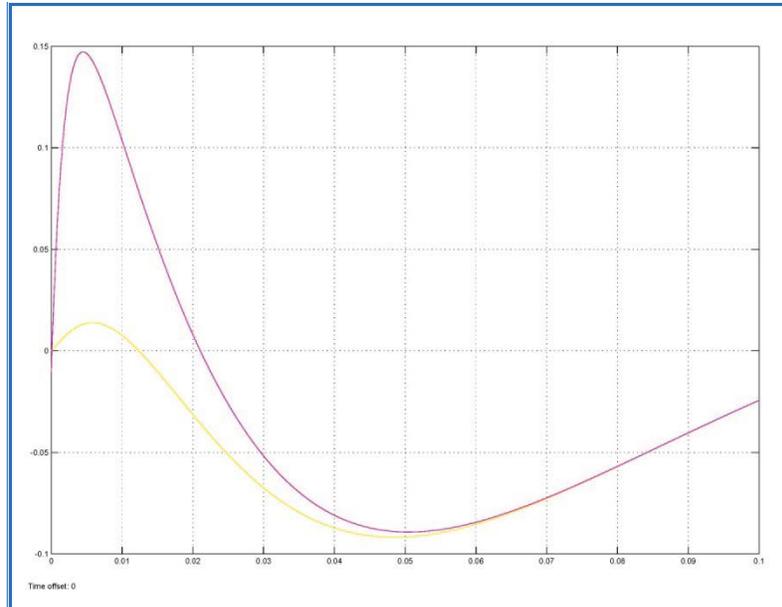


Fig. 3.5.4 Gráfica de x_2 real (—) y estimada (—)

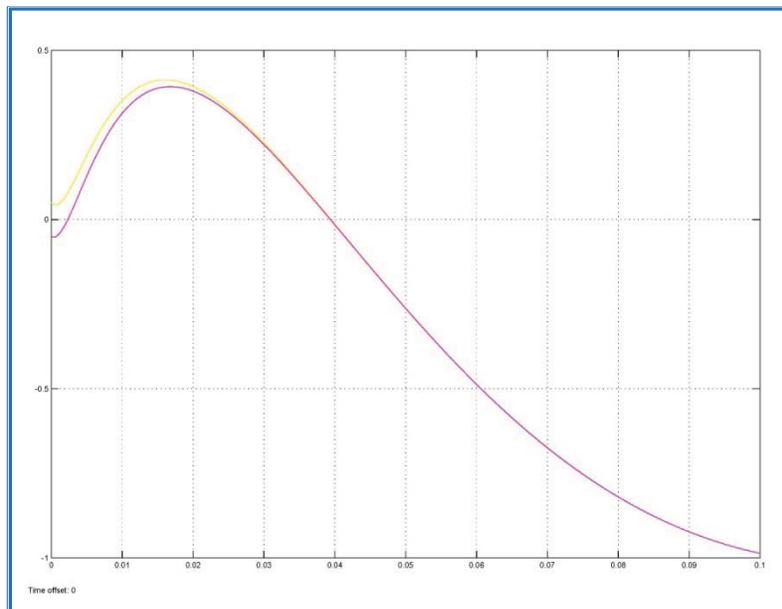


Fig. 3.5.5 Gráfica de x_3 real (—) y estimada (—)

Una vez obtenidas las ganancias K y L del controlador y del observador, respectivamente, se implementó el controlador en forma de máquina de estados^[5], para ejecutarlo con la velocidad del dispositivo en tiempo real y no limitarlo a la velocidad de 1 [kHz] del lazo de simulación.

3.6 Implementación del controlador

Se asignaron las entradas y salidas del FPGA

Entradas	Salidas
Voltaje del sensor de posición	Señal de control (u)
	Voltaje del punto de equilibrio (V_{eq})
	Señal de control + Voltaje del punto de Equilibrio

Tabla 3.6.1 Entradas y Salidas del FPGA

La programación para asignar dichas entradas y salidas fue la siguiente:

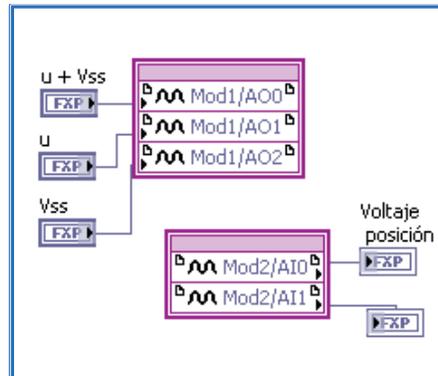


Fig. 3.6.1 Programación de entradas y salidas

La programación de dicha máquina de estados se realizó de la siguiente manera:

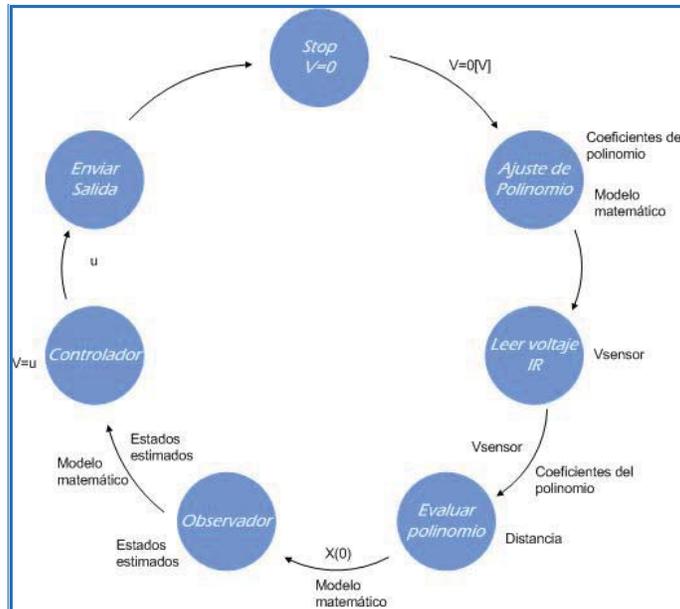


Fig. 3.6.2 Diagrama de estados para la programación del controlador

1. **Stop.** En este estado únicamente se inicializa el voltaje de entrada del sistema. En este estado se tiene una salida de 0 [V] en el voltaje de control.

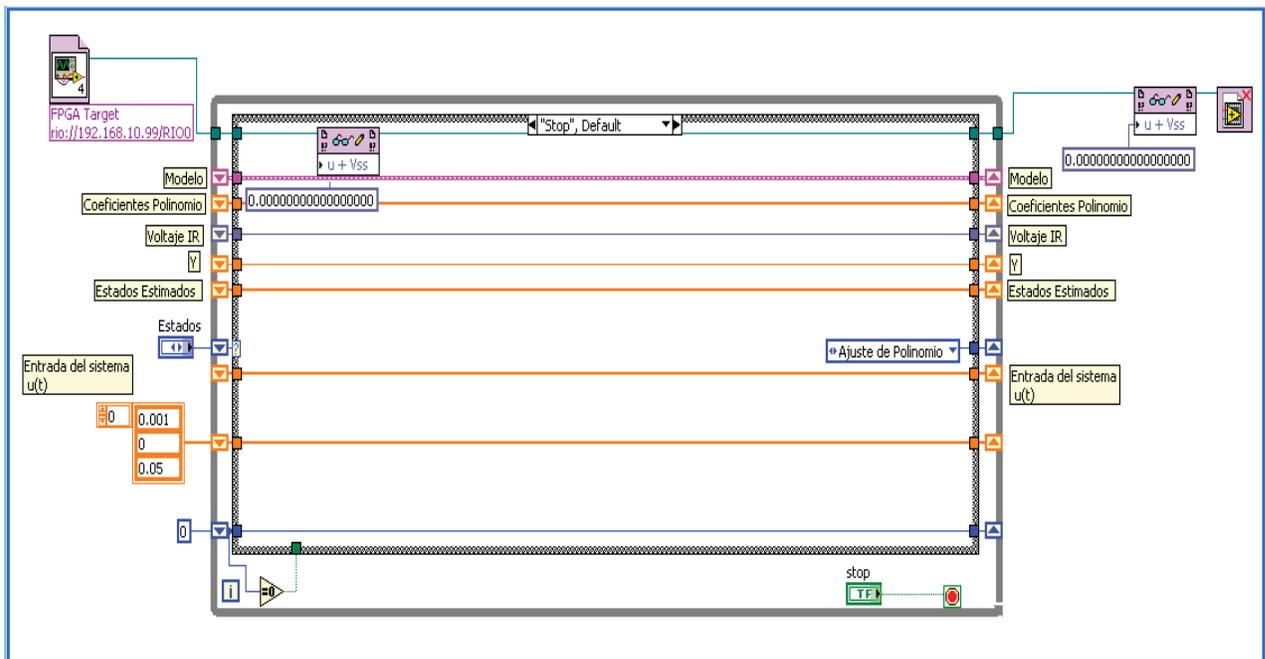


Fig. 3.6.3 Programación de Stop

2. **Ajuste de Polinomio.** En este estado se realiza construir el modelo en variables de estado a partir de las matrices A, B y C calculadas anteriormente y se ajusta el

polinomio del sensor de posición con los valores de distancia y voltaje obtenidos en la rutina de calibración del mismo.

De este estado se obtiene el modelo matemático del sistema y los coeficientes del polinomio de caracterización del sensor de posición.

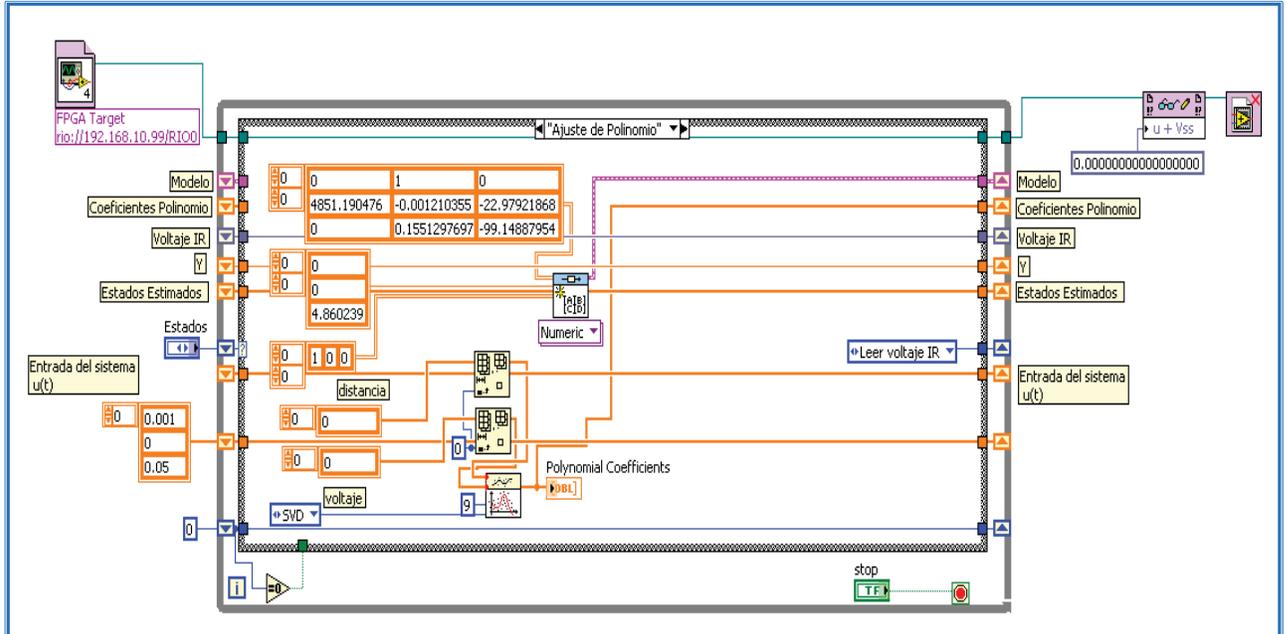


Fig. 3.6.4 Programación de Ajuste de Polinomio

3. **Leer voltaje infrarrojo.** En este estado se realiza la lectura del voltaje del sensor de posición.

La entrada de este estado es la indicación del canal en el que será tomada la lectura y la salida es el voltaje entregado por el sensor de posición.

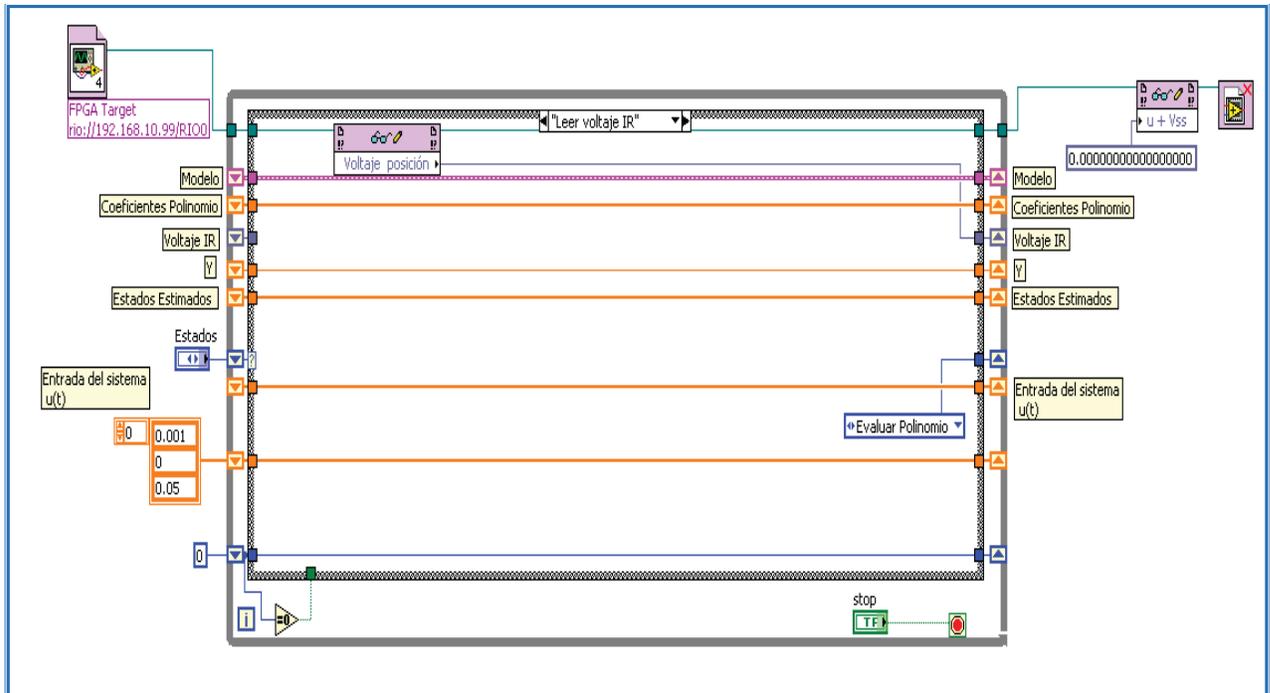


Fig. 3.6.5 Programación de Leer voltaje infrarrojo

4. **Evaluar polinomio.** En este estado se convierte el valor de voltaje del sensor en el valor real de la posición de acuerdo con el polinomio de ajuste. Se hace además la transformación entre la posición real del elemento levitante y la posición del punto de equilibrio.

Las entradas de este estado son los coeficientes del polinomio de caracterización del sensor y el voltaje leído. Las salida de este estado es el valor de la distancia entre el núcleo y el elemento levitante.

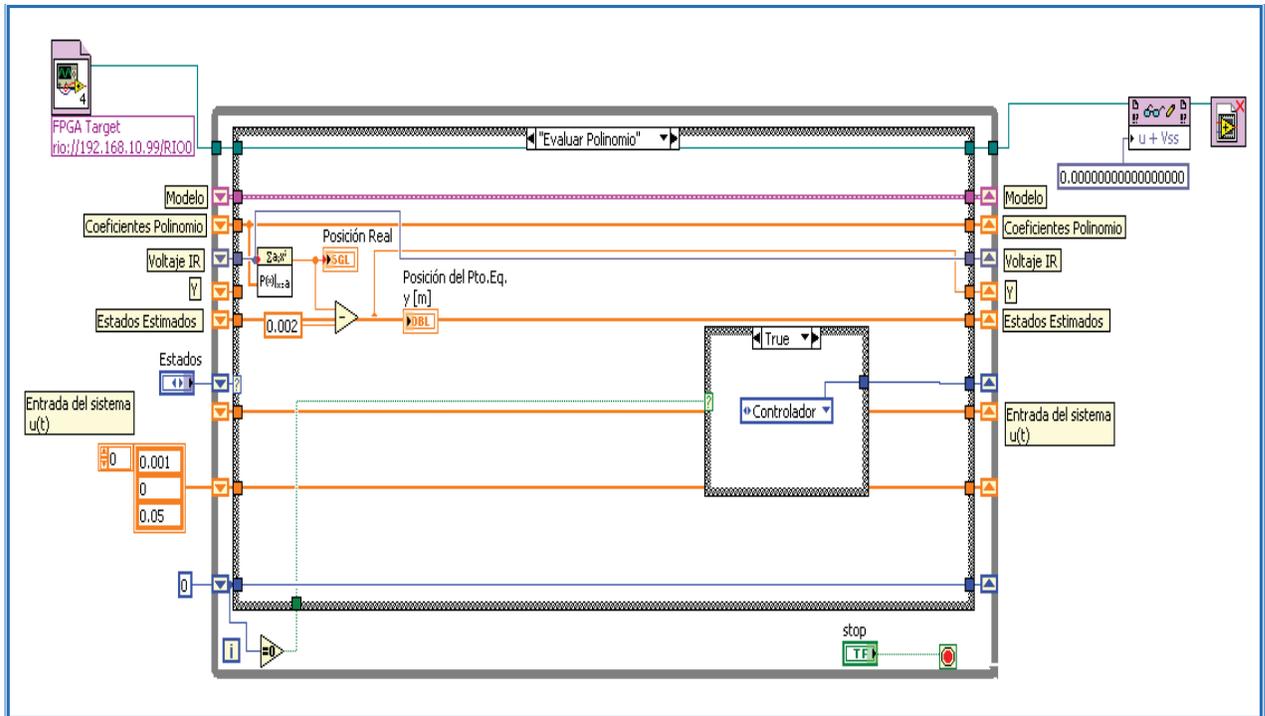


Fig. 3.6.6 Programación de Evaluar Polinomio

- Observador.** En este estado se calculan las ganancias del controlador para poder obtener los estados estimados y enviarlos al controlador.

Se tienen como entrada los estados iniciales del sistema y su modelo matemático y como salida los estados estimados por el observador.

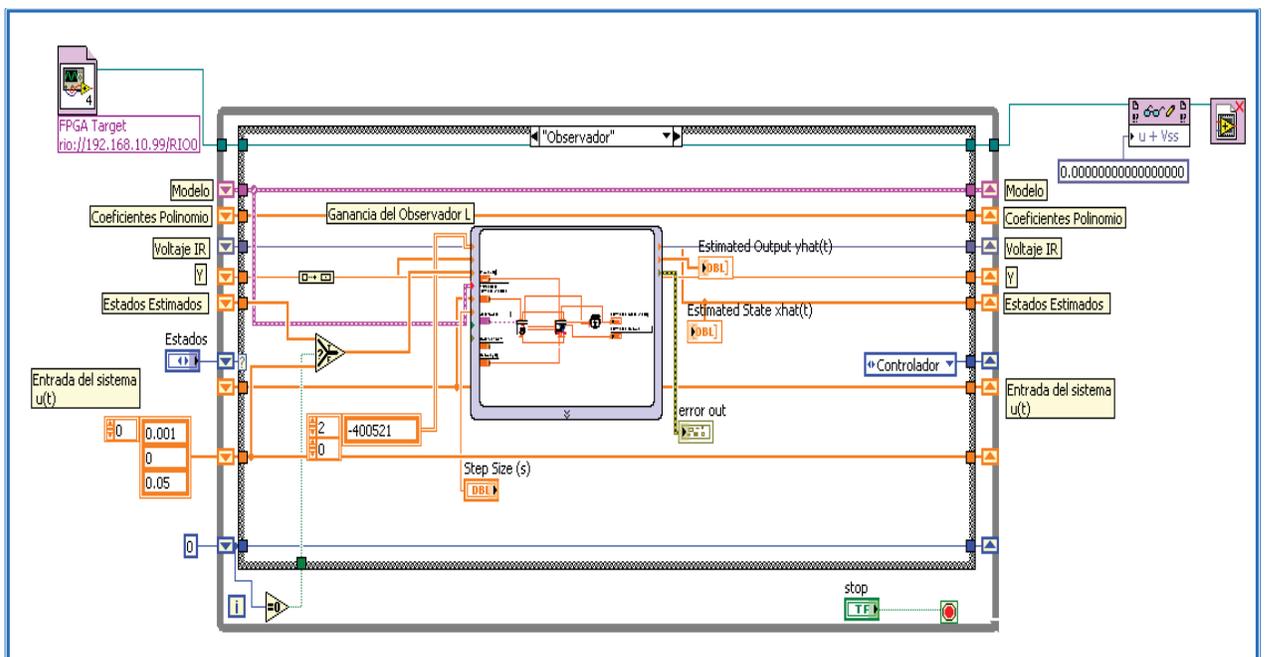


Fig. 3.6.7 Programación del observador

6. **Controlador.** Se calcula la señal de control con la ganancia K del controlador calculada anteriormente.

La entrada de este estado son los estados estimados por el observador y el modelo matemático del sistema. La salida es el voltaje de control que se aplicará a la planta.

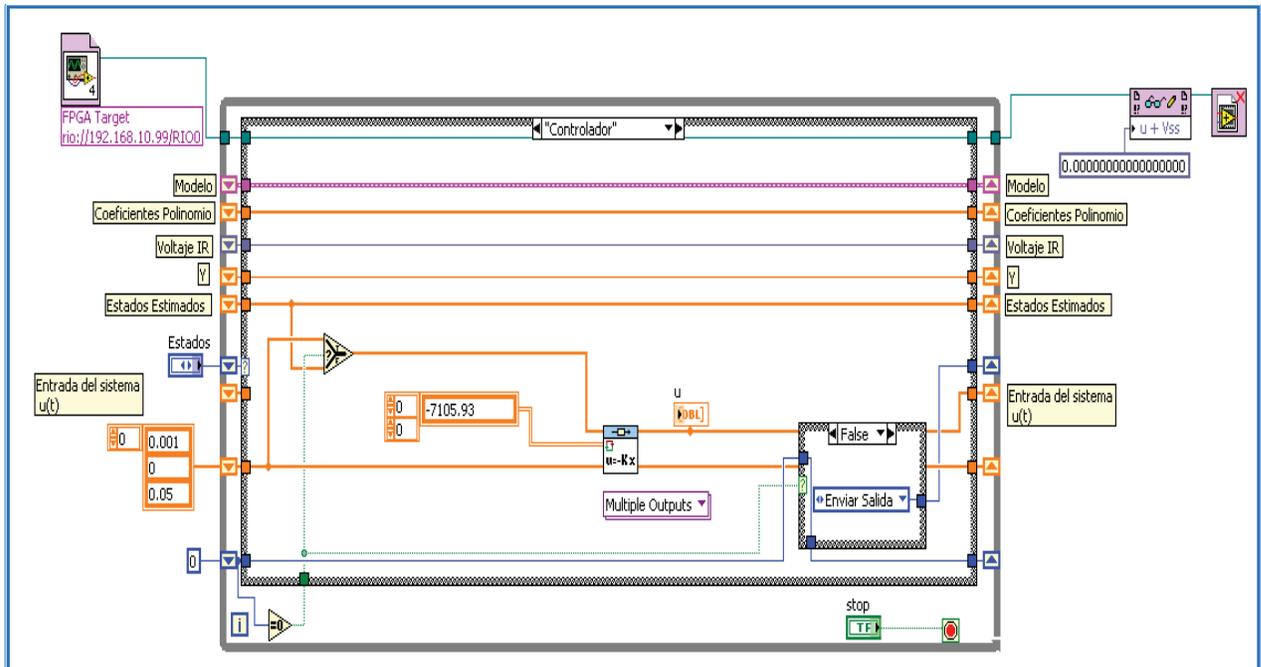


Fig. 3.6.8 Programación del Controlador

7. **Enviar salida.** En este estado se ajusta el valor de la señal de control y se suma el valor de V_{eq} , posteriormente, se envía a la salida de la FPGA.

Las entrada de este estado es el valor del voltaje de control y la salida es el voltaje de control ajustado entre 0 y 10 [V].

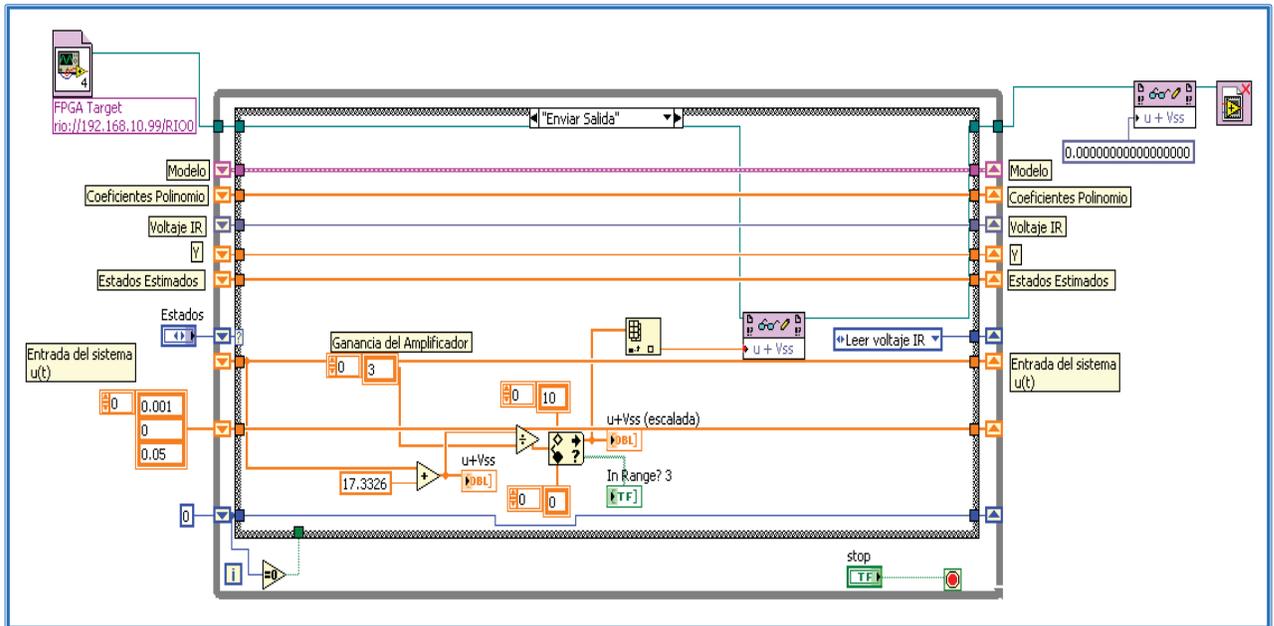
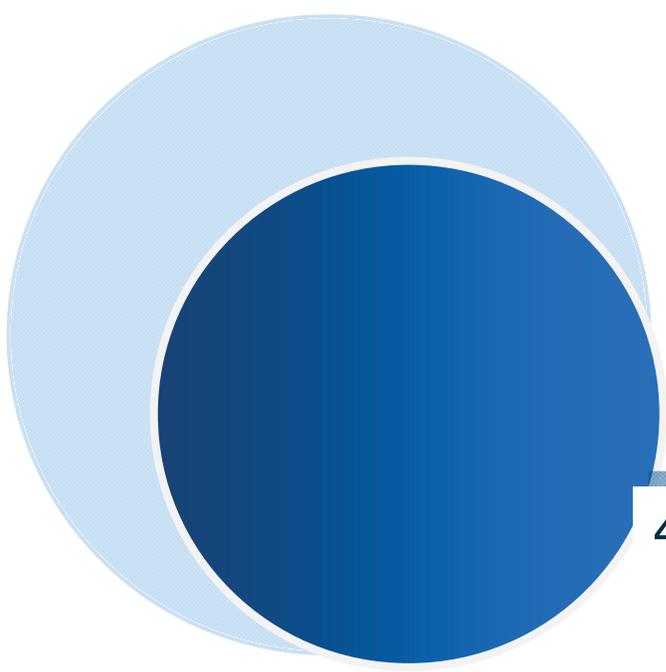


Fig. 3.6.9 Programación de Enviar salida



4. Resultados y Conclusiones

Controlador

Los resultados obtenidos no fueron los esperados ya que no fue posible controlar la posición del elemento levitante.

La única respuesta obtenida que se puede considerara cercana al comportamiento esperado del sistema fue que el sistema no permitió la caída del elemento pero sin poder evitar el contacto con el núcleo de la bobina. Esta respuesta se obtuvo cuando el controlador fue implementado con una PC y una tarjeta de adquisición modelo PCI-6221 de National Instruments y la posición fue medida por el encoder digital.

El análisis del comportamiento del sistema mostró que el controlador no respondía a la velocidad requerida por el mismo. Es decir, el cálculo de la variable de control consumía más tiempo que la detección del cambio de posición del elemento levitante, por lo que se decidió cambiar el hardware por un equipo que funcionara en tiempo real.

Finalmente, la implementación del control se hizo mediante un dispositivo FPGA en tiempo real y un sensor analógico de posición.

Al trabajar con el sistema en tiempo real, se realizaron las pruebas del control colocando el elemento levitante a 3[mm] distancia del núcleo y se puso en funcionamiento el controlador para que por medio de éste se llevara al elemento al punto de equilibrio, es decir a 2[mm] del núcleo y que mantuviera ahí la posición.

Acto seguido a colocar el elemento levitante en la posición inicial ($x=3$ [mm]), el mismo era atraído por el electroimán llevándolo a tener contacto con el núcleo ($x=0$ [mm]).

Una vez leída la posición ($x=0$ [mm]) del elemento levitante, disminuyó el voltaje de control para que el elemento levitante fuera aumentara la distancia con respecto a la bobina. Sin embargo, el voltaje disminuía hasta cero y el elemento levitante caía libremente. El controlador respondía a esta caída aumentando el valor del voltaje de control, sin embargo, este valor no era suficiente para evitar la caída y el elemento levitante salía del punto de operación del controlador, obligando así a llevarlo nuevamente a un punto cercano al punto de equilibrio en forma manual.

Se colocó un tope físico para evitar la caída del elemento levitante y dejarlo cerca del punto de operación, de esta manera, el controlador era capaz de levantarlo nuevamente, sin embargo, el comportamiento del sistema fue el mismo pues no se evitaba el contacto con el núcleo de la bobina.

A pesar de que el controlador fue implementado en tiempo real y la lectura del sensor de posición respondió siempre adecuadamente a la demanda del controlador, el sistema no pudo llevar a cabo el control de la posición del elemento.

Instrumentación

La calibración del programa de visión se llevó a cabo mediante un sistema sencillo:

Se colocó el elemento levitante en el extremo de un tornillo y se ajustó a la distancia cero del núcleo. Se midió la longitud L del conjunto en esta primera posición y luego se giró el tornillo haciendo que la longitud disminuyera. Se volvió a tomar la medida de L y se calculó la diferencia de longitudes para obtener así la distancia correspondiente entre el elemento y el núcleo.

Se colocó nuevamente el elemento en el levitador, aún montado en el sistema, y se ajustaron los parámetros de calibración simple, de tal forma que el programa leyera la distancia correcta.

La calibración simple consiste en indicar al programa la proporción entre los píxeles leídos y las medidas reales en las unidades deseadas. Este tipo de calibración se realiza cuando el objetivo es perpendicular a la línea de visión de la cámara. Para este caso, la relación fue la siguiente:

$$1 \text{ [pixel]} = 0.0607 \text{ [mm]}$$

Los resultados de las pruebas realizadas se muestran en la tabla:

Manual	Visión	% error
0.26	0.29	11.54
2.06	2.03	1.46
2.26	2.25	0.44
3.30	3.37	2.12
3.48	3.47	0.29
3.79	3.79	0.00
4.93	5.01	1.62
5.15	5.26	2.14
6.81	6.79	0.29
8.80	8.92	1.36

Tabla 3.1 Validación del sistema de visión

El valor máximo de error obtenido fue de 11.53% para valores de distancia menores que 0.5[mm], es decir, cuando el elemento levitante está muy cerca del contacto con el núcleo de la bobina y se debe a los efectos del filtro sobre la definición de la frontera del núcleo y aunque el porcentaje de error es grande, observamos que las variaciones en las mediciones reales son del orden de centésimas de milímetro por lo que no afectarán directamente el desempeño del sistema.

CONCLUSIONES

La linealización realizada para el diseño del controlador de este proyecto fue una linealización local, es decir, no se puede predecir la región alrededor del punto de operación sobre la cual el controlador funcionará correctamente.

El controlador no fue capaz de mantener al elemento levitante en posiciones cercanas al punto de operación alrededor del cual se realizó la linealización del sistema, de esta manera, una vez que el elemento levitante iniciaba la caída libre y salía de dicho punto, los valores de la variable de control salían de los rangos establecidos de trabajo.

El objetivo de controlar el sistema por medio de un controlador lineal no fue cumplido. Los factores que contribuyeron con este hecho fueron los siguientes:

1. El sistema es inestable y no lineal por lo que requiere un controlador no lineal. Aunque se puede realizar la linealización alrededor del punto de operación no natural, es necesario considerar que las condiciones de dicho punto tienen que ser cumplidas lo más estrictamente posible.
2. Un controlador lineal no es capaz de soportar las variaciones del sistema tales como las de las fuentes de voltaje, las de la temperatura de los elementos y los errores en el cálculo y medición de constantes.
3. Hay parámetros del sistema que no se han considerado y que por los alcances de este proyecto no pueden ser solucionados tales como las corrientes parásitas que provocan el calentamiento del núcleo conforme transcurre el tiempo de operación, de esta forma la permeabilidad cambia y se tiene un desajuste en el modelo original del sistema.
4. La geometría del elemento levitante no es axisimétrica por lo que la fuerza ejercida sobre el mismo no actúa de forma ideal. No se puede obtener una geometría ideal (esférica) por restricciones de fabricación. El uso de elementos levitantes elegidos arbitrariamente no fue favorable debido a la dificultad para conocer el material de los mismos y por ello, no poder predecir el comportamiento paramagnético ó diamagnético de los mismos.

Para seguir sobre la línea de controladores lineales se propone la técnica de *Gain Scheduling* la cual consiste en realizar la estabilización del sistema en diferentes puntos de operación, de esta forma, se extiende la región de operación del controlador permitiendo realizar el cambio de diseño del mismo a lo largo de los diferentes puntos.^[8]

Una segunda opción es la implementación de un controlador no lineal por *Rediseño de Lyapunov*^[8] para el cual se considera el siguiente sistema

$$\dot{x} = f(t, x) + G(t, x)[u + \delta(t, x, u)]$$

donde:

\dot{x} = vector de estados del sistema

u = entrada de control

$f(t,x)$ y $G(t,x)$ = funciones continuas en t y conocidas

$\delta(t,x,u)$ = función continua en t , desconocida y que incluye varios términos desconocidos debidos a la simplificación de los modelos, e incertidumbre de los parámetros.

Para realizar el diseño de éste controlador será necesario conocer la función de Lyapunov del sistema y el tamaño de las perturbaciones del sistema. Dichas perturbaciones deberán ser cuantificadas para poder realizar el diseño del nuevo controlador.

El siguiente paso en el desarrollo de este proyecto sería el de lograr el control de la posición y permitir la variación de la distancia de equilibrio del elemento levitante.

Finalmente, se realizó el programa de visión que permitió medir la distancia entre el elemento levitante y el núcleo de la bobina. Este programa funcionó correctamente y se dejó listo para su fácil integración con el controlador que será diseñado en el futuro, la única restricción que se puede tener para hacer esto es que el hardware utilizado para la implementación del controlador, cuente también con una tarjeta de adquisición de imagen.

No se realizó el montaje del controlador usando el sistema de visión como sensor de posición debido a la incompatibilidad en los equipos en los que fueron programados ambos sistemas, para poder realizarlo será necesaria la implementación del controlador fuera del sistema FPGA en tiempo real.

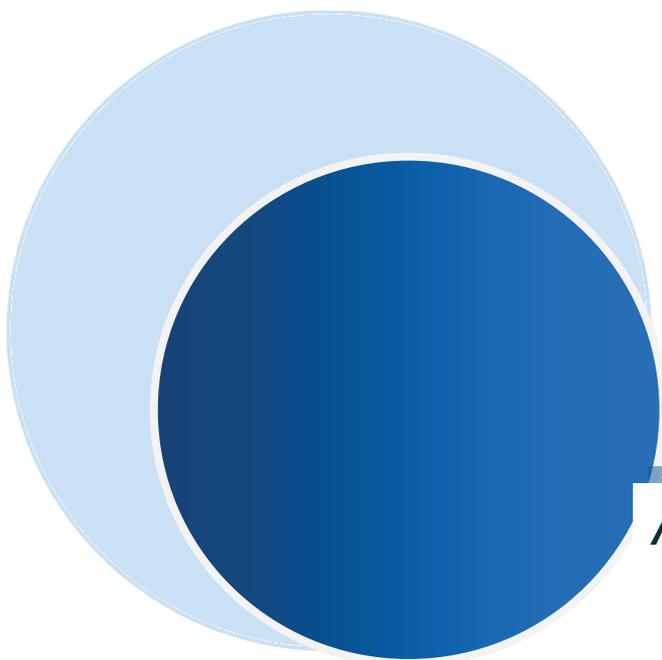
GLOSARIO

Campo magnético. Es un campo de fuerza creado como consecuencia del movimiento de cargas eléctricas (flujo de la electricidad).

Electroimán. Es un tipo de imán en el que el campo magnético se produce mediante el flujo de una corriente eléctrica, desapareciendo en cuanto cesa dicha corriente.

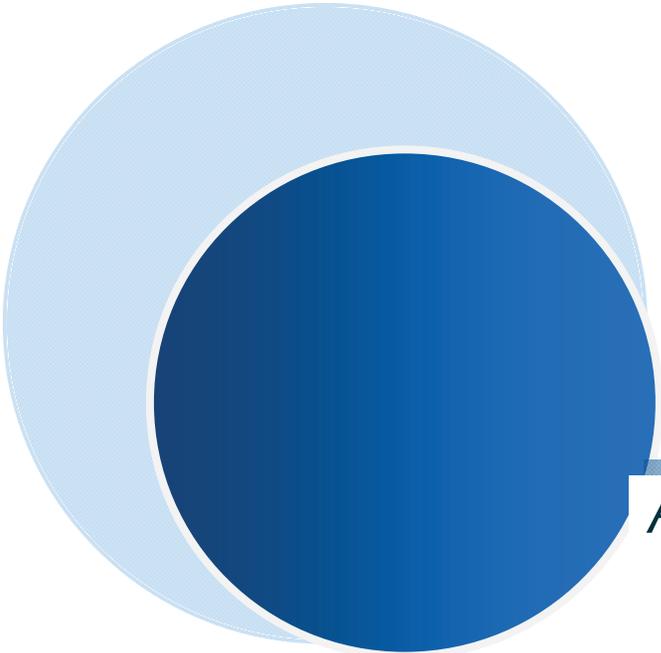
Imagen digital. Es un arreglo de valores que representan la intensidad de la luz, cada elemento del arreglo es llamado pixel.

Pixel. Es la menor unidad homogénea en color que forma parte de una imagen digital.



Anexo 1. Matriz de Correlación

		ESPECIFICACIONES	No. de piezas	Tamaño de la perturbación	Resolución del sensor de posición	Velocidad del controlador	Velocidad del sensor de posición	Masa del elemento levitante	Forma del elemento levitante	Tipo de alimentación	No. de conexiones	Tiempo de ensamble	
LEVITADOR MAGNÉTICO	ROBUSTO	Soportar perturbaciones	0	3	3	1	0	1	3	0	0	0	
	PORTATIL	Materiales resistentes	0	1	0	0	0	1	0	0	1	1	
		Fácil de armar	3	0	0	0	0	0	0	1	3	1	
	FUNCIONAL	Control lineal	0	3	3	3	3	3	3	0	0	0	
		Sistema de visión	0	1	3	3	3	0	3	0	1	3	
		Controlar la corriente	0	1	1	3	3	3	0	0	0	0	
		Medir distancia	0	1	3	3	3	0	0	0	0	0	
	BAJO COSTO	Usar equipo existente	0	0	3	3	3	0	1	3	1	0	
	IMPORTANCIA			3	10	16	16	15	8	10	4	6	5



FEATURES

EASY TO USE

Gain Set with One External Resistor
(Gain Range 1 to 1000)

Wide Power Supply Range (± 2.3 V to ± 18 V)

Higher Performance than Three Op Amp IA Designs

Available in 8-Lead DIP and SOIC Packaging

Low Power, 1.3 mA max Supply Current

EXCELLENT DC PERFORMANCE ("B GRADE")

50 μ V max, Input Offset Voltage

0.6 μ V/ $^{\circ}$ C max, Input Offset Drift

1.0 nA max, Input Bias Current

100 dB min Common-Mode Rejection Ratio (G = 10)

LOW NOISE

9 nV/ $\sqrt{\text{Hz}}$, @ 1 kHz, Input Voltage Noise

0.28 μ V p-p Noise (0.1 Hz to 10 Hz)

EXCELLENT AC SPECIFICATIONS

120 kHz Bandwidth (G = 100)

15 μ s Settling Time to 0.01%

APPLICATIONS

Weigh Scales

ECG and Medical Instrumentation

Transducer Interface

Data Acquisition Systems

Industrial Process Controls

Battery Powered and Portable Equipment

PRODUCT DESCRIPTION

The AD620 is a low cost, high accuracy instrumentation amplifier that requires only one external resistor to set gains of 1 to

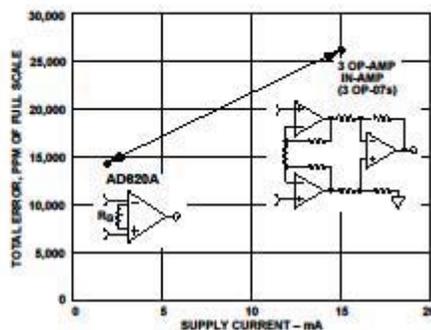


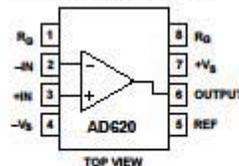
Figure 1. Three Op Amp IA Designs vs. AD620

REV. E

Information furnished by Analog Devices is believed to be accurate and reliable. However, no responsibility is assumed by Analog Devices for its use, nor for any infringements of patents or other rights of third parties which may result from its use. No license is granted by implication or otherwise under any patent or patent rights of Analog Devices.

CONNECTION DIAGRAM

8-Lead Plastic Mini-DIP (N), Cerdip (Q)
and SOIC (R) Packages



1000. Furthermore, the AD620 features 8-lead SOIC and DIP packaging that is smaller than discrete designs, and offers lower power (only 1.3 mA max supply current), making it a good fit for battery powered, portable (or remote) applications.

The AD620, with its high accuracy of 40 ppm maximum nonlinearity, low offset voltage of 50 μ V max and offset drift of 0.6 μ V/ $^{\circ}$ C max, is ideal for use in precision data acquisition systems, such as weigh scales and transducer interfaces. Furthermore, the low noise, low input bias current, and low power of the AD620 make it well suited for medical applications such as ECG and noninvasive blood pressure monitors.

The low input bias current of 1.0 nA max is made possible with the use of Superbeta processing in the input stage. The AD620 works well as a preamplifier due to its low input voltage noise of 9 nV/ $\sqrt{\text{Hz}}$ at 1 kHz, 0.28 μ V p-p in the 0.1 Hz to 10 Hz band, 0.1 pA/ $\sqrt{\text{Hz}}$ input current noise. Also, the AD620 is well suited for multiplexed applications with its settling time of 15 μ s to 0.01% and its cost is low enough to enable designs with one in-amp per channel.

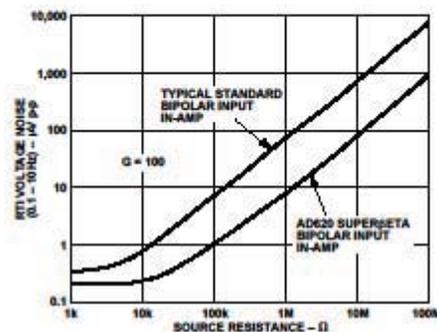


Figure 2. Total Voltage Noise vs. Source Resistance

DUAL POWER OPERATIONAL AMPLIFIERS

- OUTPUT CURRENT TO 1 A
- OPERATES AT LOW VOLTAGES
- SINGLE OR SPLIT SUPPLY
- LARGE COMMON-MODE AND DIFFERENTIAL MODE RANGE
- GROUND COMPATIBLE INPUTS
- LOW SATURATION VOLTAGE
- THERMAL SHUTDOWN

DESCRIPTION

The L272 is a monolithic integrated circuits in Powerdip, Minidip and SO packages intended for use as power operational amplifiers in a wide range of applications including servo amplifiers and power supplies, compact disc, VCR, etc.

The high gain and high output power capability provide superior performance whatever an operational amplifier/power booster combination is required.



Powerdip
(8+8)



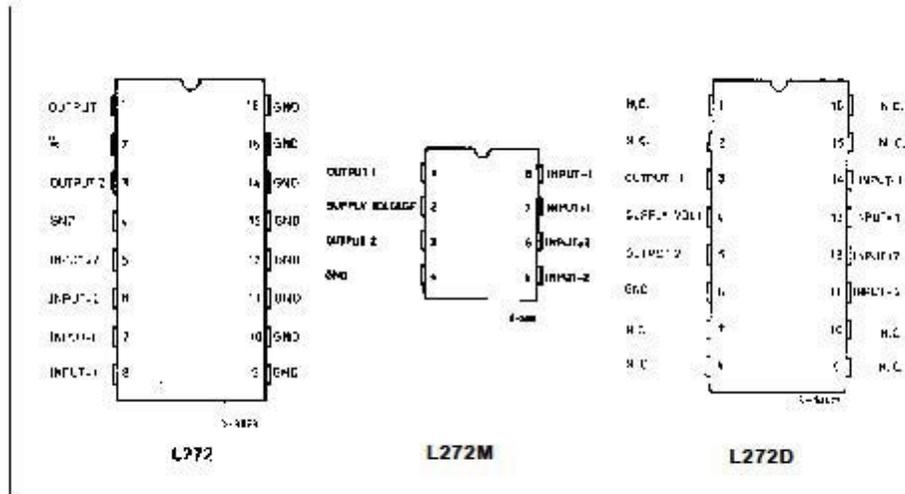
Minidip



SO16 (Narrow)

ORDERING NUMBERS : L272 (Powerdip)
L272M (Minidip)
L272D (SO16 Narrow)

PIN CONNECTIONS (top view)



MOSPEC

DARLINGTON COMPLEMENTARY SILICON-POWER TRANSISTORS

...designed for general-purpose power amplifier and low frequency switching applications

FEATURES:

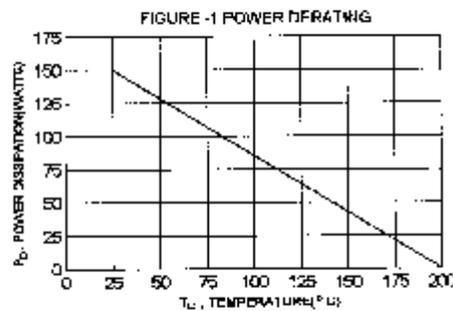
- * Monolithic Construction with Built-in Base-Emitter Shunt Resistors.
- * High DC Current Gain - $h_{FE} = 3500$ (typ) @ $I_C = 5.0$ A

MAXIMUM RATINGS

Characteristic	Symbol	2N6050 2N6057	2N6051 2N6058	2N6052 2N6059	Unit
Collector-Emitter Voltage	V_{CE0}	80	80	100	V
Collector-Base Voltage	V_{CB0}	80	80	100	V
Emitter-Base Voltage	V_{EB0}		5		V
Collector Current - Continuous - Peak	I_C		12 20		A
Base Current	I_b		0.2		A
Total Power Dissipation @ $T_C = 25^\circ\text{C}$ Derated above 25°C	P_D		150 0.857		W W/°C
Operating and Storage Junction Temperature Range	T_J, T_{ST0}		-65 to +200		°C

THERMAL CHARACTERISTICS

Characteristic	Symbol	Max	Unit
Thermal Resistance Junction to Case	$R_{\theta jc}$	1.17	°C/W

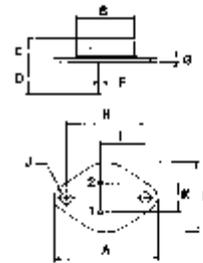


PNP	NPN
2N6050	2N6057
2N6051	2N6058
2N6052	2N6059

DARLINGTON
12 AMPERE
COMPLEMENTARY SILICON
POWER TRANSISTORS
60-100 VOLTS
150 WATTS



TO-3



PN 1 BASE
2 EMITTER
COLLECTOR (VAR)

DIM	MILLIMETERS	
	MIN	MAX
A	29.75	39.68
B	18.28	22.23
C	7.66	8.25
D	11.18	12.18
E	25.20	29.87
F	0.92	1.09
G	1.38	1.52
H	29.80	30.40
I	16.84	17.30
J	3.68	4.38
K	10.67	11.18



TIP125/126/127

Medium Power Linear Switching Applications

- Complementary to TIP120/121/122



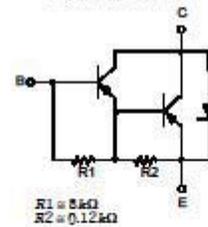
1.Base 2.Collector 3.Emitter

PNP Epitaxial Darlington Transistor

Absolute Maximum Ratings $T_C=25^\circ\text{C}$ unless otherwise noted

Symbol	Parameter	Value	Units
V_{CBO}	Collector-Base Voltage : TIP125	-60	V
	: TIP126	-80	V
	: TIP127	-100	V
V_{CEO}	Collector-Emitter Voltage : TIP125	-60	V
	: TIP126	-80	V
	: TIP127	-100	V
V_{EBO}	Emitter-Base Voltage	-5	V
I_C	Collector Current (DC)	-5	A
I_{CP}	Collector Current (Pulse)	-8	A
I_B	Base Current (DC)	-120	mA
P_C	Collector Dissipation ($T_J=25^\circ\text{C}$)	2	W
	Collector Dissipation ($T_C=25^\circ\text{C}$)	65	W
T_J	Junction Temperature	150	$^\circ\text{C}$
T_{STG}	Storage Temperature	-65 ~ 150	$^\circ\text{C}$

Equivalent Circuit



Electrical Characteristics $T_C=25^\circ\text{C}$ unless otherwise noted

Symbol	Parameter	Test Condition	Min.	Max.	Units	
$V_{CE(sus)}$	Collector-Emitter Sustaining Voltage	$I_C = -100\text{mA}, I_B = 0$	-60		V	
			-80		V	
			-120		V	
I_{CEO}	Collector Cut-off Current	$V_{CE} = -30\text{V}, I_B = 0$		-2	mA	
			$V_{CE} = -40\text{V}, I_B = 0$		-2	mA
			$V_{CE} = -50\text{V}, I_B = 0$		-2	mA
I_{CBO}	Collector Cut-off Current	$V_{CB} = -60\text{V}, I_E = 0$		-1	mA	
			$V_{CB} = -80\text{V}, I_E = 0$		-1	mA
			$V_{CB} = -100\text{V}, I_E = 0$		-1	mA
I_{EBO}	Emitter Cut-off Current	$V_{BE} = -5\text{V}, I_C = 0$		-2	mA	
β_{FE}	* DC Current Gain	$V_{CE} = -3\text{V}, I_C = 0.5\text{A}$	1000			
		$V_{CE} = -3\text{V}, I_C = -3\text{A}$	1000			
$V_{CE(sat)}$	* Collector-Emitter Saturation Voltage	$I_C = -3\text{A}, I_B = -12\text{mA}$		-2	V	
		$I_C = -5\text{A}, I_B = -20\text{mA}$		-4	V	
$V_{BE(on)}$	* Base-Emitter ON Voltage	$V_{CE} = -3\text{V}, I_C = -3\text{A}$		-2.5	V	
C_{ob}	Output Capacitance	$V_{CB} = -10\text{V}, I_E = 0, f = 0.1\text{MHz}$		300	pF	

* Pulse Test : PW=300 μs , Duty cycle <2%

MODELS LT/MLT • LINEAR POSITION TRANSDUCER

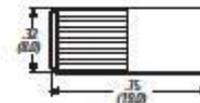
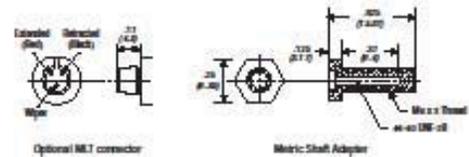
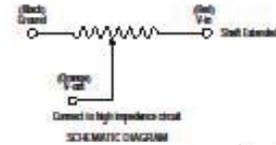
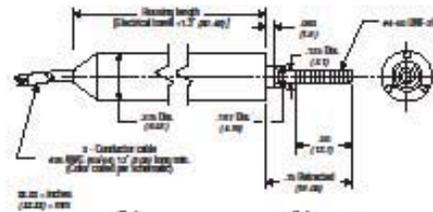
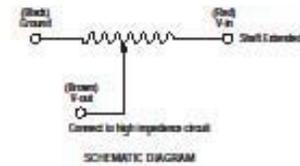
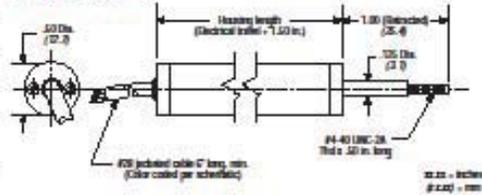
TECHNICAL SPECIFICATIONS

MODELS	LT	MLT
MECHANICAL		
Total Mechanical Travel	1.05 to 10.05 in. (min) 26.7 to 255.3 mm (min)	.55 to 6.05 in. (min) 13.9 to 153.7 mm (min)
Starting Force	1.0 oz (max)	
Shock	50 g 11 ms. half sine	
Vibration	20 g rms 5 Hz to 2 KHz (MLT only)	
Life	One billion dither operations	
ELECTRICAL		
Theoretical Electrical Travel (in 1" increments)	1 to 10 in. (25.4 to 254.0mm)	1/2 to 6 in. (12.7 to 152.4mm)
Independent Linearity	±1.0%	
Total Resistance	1000 Ω/in. electrical travel	1500 Ω/in. electrical travel
Resistance Tolerance	±20%	
Operating Temperature	-40° to 80°C (-40° to 176°F)	
Resolution	Infinite	
Insulation Resistance	1000 MΩ @ 500 Vdc	500 MΩ @ 500 Vdc
Dielectric Strength	1000 V rms	
Power Rating	0.25 Watt/in. electrical travel	0.20 Watt/in. electrical travel
Recommended Wiper Current	<1µA	

OPTIONS**

- Other resistance values
- Independent Linearity to ± .1%
Travels > 1 inch*
- Water resistant seal***
- Three pin connector for MLT

DIMENSIONS



MLT Mating Connector

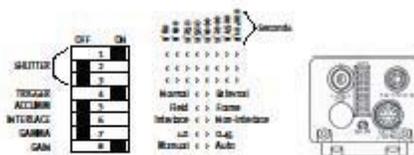
*5.95% of Theoretical Electrical Travel
 **Minimum quantities may be required.
 ***LT only, 12 oz. (340 g) max. starting force
 NOTE: Do not test using an Ohmmeter on Rx1 scale or other current devices.
 Excess wiper current can cause output error or damage.
 Zero side load is recommended to achieve maximum life.

Specifications for CV-M50

Specifications	CV-M50C	CV-M50E
Scanning system	625 lines 25 frame/sec.	525 lines 30 frame/sec.
CCD sensor	Monochrome 1/2" Hyper HAD II CCD	
Sensing area	6.6 mm (H) x 4.8 mm (V)	
Picture elements effective	752 (H) x 582 (V)	768 (H) x 494 (V)
Elements in video out	737 (H) x 575 (V)	752 (H) x 486 (V)
Cell size	8.6 (H) x 8.3 (V) μm	8.4 (H) x 9.8 (V) μm
Resolution (horizontal)	560 TV lines	570 TV lines
Resolution (vertical)	575 TV lines	485 TV lines
Sensitivity	0.5 Lux, F1.4	
S/N ratio	>56 dB (AGC off, Gamma 1)	
Video output	Composite VBS signal 1.0 Vpp, 75 Ohm	
Gamma	0.45 - 1.0	
Gain	Manual - Automatic Potmeter - AGC	
Scanning	2:1 Interlace - non-Interlace	
Accumulation	Field - frame	
Synchronization	Int. X-tal. Ext. HD/VD or random trigger	
HD sync. input/output	4V, 75 Ohm*	
VD sync. input/output	4V, 75 Ohm*	
Trigger input	4V, 75 Ohm*	
Trigger input duration	>HD interval	
WEN output (write enable)	4V, 75 Ohm	
EEN output (exposure enable)	4V, 75 Ohm	
Pixel clock out (optional)	4V, 75 Ohm sine	
Internal shutter	Off, 1/100, 1/250, 1/500, 1/1000, 1/2000, 1/4500, 1/9000 sec.	
Trigger shutter	1/60, 1/100, 1/250, 1/500, 1/1000, 1/2000, 1/4500, 1/9000 sec.	
Long time exposure	1 fold to ∞ Duration between ext. VD pulses	
Operating temperature	-5°C to +45°C	
Humidity	20 - 80% non-condensing	
Storage temp./humidity	-25°C to 60°C/20 - 90%	
Power	12V DC \pm 10%, 2.5W	
Lens mount	C-mount	
Dimensions	40 x 50 x 80 mm (HxWxD)	
Weight	245 g	

* HD sync., VD sync./Trigger input or output by internal jumpers.
Factory setting: HQVD input. Inputs TTL or 75 Ohm terminated by
internal jumpers. Factory setting: 75 Ohm terminated.

Switch Setting



Ordering Information

CV-M50C 1/2" Monochrome Camera CCD.
CV-M50E 1/2" Monochrome Camera EIA.

Connection Description

DC-IV/SYNC



- Pin 1 Ground
- 2 +12V DC
- 3 Ground
- 4 Video output
- 5 Ground
- 6 HD in(HD out)
- 7 VD in(VD out)
- 8 Ground
- 9 Pixel clock out (sine) optional**
- 10 Ground
- 11 +12V DC
- 12 Ground

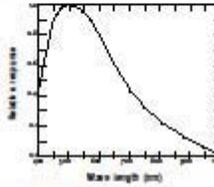
TRIGGER



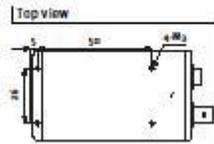
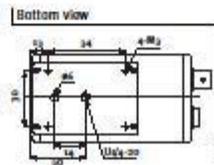
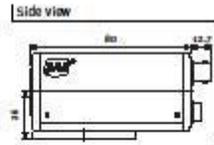
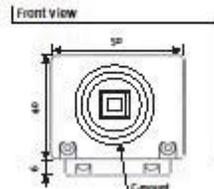
- Pin 1 N.C.
- 2 EEN out
- 3 Ground
- 4 N.C.
- 5 Trig. in/VD out
- 6 WEN pulse out

** Pixel clock output by
internal jumper setting.

Spectral Sensitivity



Dimensions



Camera and product names mentioned in this brochure are trademarks or registered trademarks of their respective owners.
All IAI camera models are available in an interlocked or trigger mode. For information on the right format trigger (1 pin) and interlocked (4 pins) mode with data.

IAI Corporation, Japan
Camera Industry Center
5-25-2 Nakazon, Midori-ku
Yokohama,
Kanagawa 226-0006, Japan
Phone +81 45 923 5400
Fax +81 45 923 6142
www.iai-corp.co.jp

IAI A-S, Denmark
Camera Solutions
Produktionsvej 1, 2600 Glostrup
Copenhagen, Denmark
Phone +45 4471 8888
Fax +45 4471 8880
www.iai.dk

IAI UK Ltd., England
Audley House
Northbridge Road
Sedburgh Road
Herb 174 201, England
Phone +44 1447 877 669
Fax +44 1447 877 218



THE MECHANIC COMPANY

Visit our web site on www.iai.dk

310-02581-01-09-4000-4359

Description

The S2 series high resolution optical shaft encoder is a non-contacting rotary to digital converter. Useful for position feedback or manual interface, the encoder converts real-time shaft angle, speed, and direction into TTL-compatible quadrature outputs with or without index. The encoder utilizes an unbreakable mylar disk, metal shaft and bushing, LED light source, and monolithic electronics. It operates from a single +5VDC supply.

The S2 is our first generation ball bearing optical shaft encoder and is available for those customers who have designed it into their products; however, the S6 is recommended for new designs in place of the S2.

The S2 is normally designed for applications of 6 feet or less. For longer cable lengths, adding a PC4 / PC5 differential line driver is recommended.

Three shaft torque versions are available. The standard torque version has a sleeve bushing lubricated with a viscous motion control gel to provide torque and feel that is ideal for front panel human interface applications.

The no torque added option has a sleeve bushing and a low viscosity lubricant (that does not intentionally add torque) for low RPM applications where a small amount of torque is acceptable.

The ball bearing version uses miniature precision ball bearings that are suitable for high speed and ultra low torque applications.

Connection to the S2 series encoder is made through a 5-pin standard connector (sold separately). The mating connectors are available from US Digital with several cable options and lengths.



Features

- Small size
- Low cost
- 2-channel quadrature, TTL square wave outputs
- 3rd channel index option
- Tracks from 0 to 100,000 cycles/sec
- Ball bearing option tracks to 10,000 RPM
- -40 to +100C operating temperature
- Single +5V supply

Related Products & Accessories

- CA-C5-SH-C5 5-Pin Standard / Standard Shielded Cable (Base price \$11.50)
- CA-C5-SH-FC5 5-Pin Standard / Latching Shielded Cable (Base price \$14.13)
- CA-C5-SH-NC 5-Pin Standard / Unterminated Shielded Cable (Base price \$8.25)
- CA-C5-SS-MD6 5-Pin Standard / 6-Pin Modular Silver Satin Cable (Base price \$10.48)
- CA-C5-W4-NC 5-Pin Standard / Unterminated 4-Wire Cable (Base price \$5.75)
- CA-C5-W5-NC 5-Pin Standard / Unterminated 5-Wire Discrete Cable (Base price \$5.75)
- CA-FC5-SH-LC5 5-Pin Latching / Locking Shielded Cable (Base price \$16.76)
- CA-LC5-SH-LC5 5-Pin Locking / Locking Shielded Cable (Base price \$16.76)
- CA-LC5-SH-NC 5-Pin Locking / Unterminated Shielded Cable (Base price \$8.88)
- CA-LC5-SS-MD6 5-Pin Locking / 6-Pin Modular Silver Satin Cable (Base price \$13.11)
- CA-LC5-W4-NC 5-Pin Locking / Unterminated 4-Wire Discrete Cable (Base price \$8.38)
- CA-LC5-W5-NC 5-Pin Locking / Unterminated 5-Wire Discrete Cable (Base price \$8.38)
- CON-C5 5-Pin Standard Connector (Base price \$1.05)
- CON-LC5 5-Pin Locking Connector (Base price \$3.15)

Mechanical Drawing

CompactRIO High-Performance Real-Time Controllers

NI cRIO-9012, NI cRIO-9014 **NEW!**

- Small and rugged embedded real-time controllers
- Execution target for NI LabVIEW Real-Time applications
- Reliable and deterministic operation for stand-alone control, monitoring, and logging
- 400 MHz Freescale MPC5200 real-time processor
- -40 to 70 °C operating temperature range

Operating System

- LabVIEW Real-Time (VxWorks)

Driver Software

- NI-RIO for reconfigurable embedded systems



Product	DRAM Memory (MB)	Internal Nonvolatile Storage (MB)	10/100Base-T/TX Ethernet Port	RS232 Serial Port	USB Port	LEDs	DIP Switches	Power Supply Input Range	Power Consumption	Backup Power Input	Remote Panel Web Server	FTP Server
cRIO-9012	64	128	✓	✓	✓	4	5	9 to 35 VDC	6 W max	✓	✓	✓
cRIO-9014	128	2000	✓	✓	✓	4	5	9 to 35 VDC	6 W max	✓	✓	✓

Overview and Applications

The National Instruments cRIO-901x controllers feature an industrial 400 MHz Freescale MPC5200 real-time processor for deterministic and reliable real-time applications. Both embedded controllers are designed for extreme ruggedness, reliability, and low power consumption with dual 9 to 35 VDC supply inputs that deliver isolated power to the CompactRIO chassis/modules and a -40 to 70 °C operating temperature range. The cRIO-901x controllers accept 9 to 35 VDC power supply inputs on power-up and 6 to 35 VDC power supply inputs during operation, so they can function for long periods of time in remote applications using a battery or solar power.

With the 10/100 Mb/s Ethernet and serial ports, you can communicate via TCP/IP, UDP, Modbus/TCP, and serial protocols. The cRIO-901x controllers also feature built-in Web (HTTP) and file (FTP) servers. For additional storage capability, cRIO-901x controllers have a full-speed USB host port to which you can connect external USB-based storage media (flash drives and hard drives) for embedded logging applications requiring additional storage. Also, there is a fault-tolerant file system embedded in cRIO-901x controllers that provides increased reliability for data logging.

CompactRIO real-time controllers connect to any 4 or 8-slot cRIO-910x reconfigurable chassis. The embedded FPGA in the chassis controls each I/O module and passes data to the controller through a local PCI bus using built-in communications functions.

Embedded Software

The cRIO-901x controllers run the National Instruments LabVIEW Real-Time Module on the Wind River VxWorks real-time operating system (RTOS) for extreme reliability and determinism. You can now use the leading VxWorks RTOS technology to quickly design, prototype, and deploy a customizable COTS embedded system using NI LabVIEW graphical programming tools.

Ordering Information

NI cRIO-9012	779563-01
NI cRIO-9014	779564-01

Accessories

NI 9978 (4-pos screw-terminal power supply plugs, quantity 5)	196838-01
NI 9979 (strain relief kit for 4-pos power connector)	196839-01

BUY NOW!

For complete product specifications, pricing, and accessory information, call 800 813 3693 (U.S.) or go to ni.com/compactrio.



Last Revised: 2009-04-15 14:45:28.0

High-Speed M Series Multifunction DAQ for USB - 16-Bit, up to 1.25 MS/s, up to 80 Analog Inputs



- Up to 80 analog inputs at 16 bits, 1.25 MS/s (1 MS/s or 750 kS/s scanning)
- Up to 4 analog outputs at 16 bits, 2.86 MS/s
- Up to 48 TTL/CMOS digital I/O lines (up to 32 hardware-timed at up to 1 MHz)
- Two 32-bit, 80 MHz counter/timers
- Analog and digital triggering supported; power supply included
- NI-PGIA 2 and NI-MCal calibration technology for improved measurement accuracy
- NI signal streaming for 4 high-speed data streams on USB
- NI-DAQmx driver software and LabVIEW SignalExpress LE included

Overview

With recent bandwidth improvements and new innovations from National Instruments, USB has evolved into a core bus of choice for measurement and automation applications. NI M Series high-speed devices for USB deliver high-performance data acquisition in an easy-to-use and portable form factor through USB ports on laptop computers and other portable computing platforms. NI created NI signal streaming, an innovative patent-pending technology that enables sustained bidirectional high-speed data streams on USB. The new technology, combined with advanced external synchronization and isolation, helps engineers and scientists achieve high-performance applications on USB.

M Series high-speed multifunction data acquisition (DAQ) modules for USB are optimized for superior accuracy at fast sampling rates. They provide an onboard NI-PGIA 2 amplifier designed for fast settling times at high scanning rates, ensuring 16-bit accuracy even when measuring all available channels at maximum speed. All high-speed devices have a minimum of 16 analog inputs, 24 digital I/O lines, seven programmable input ranges, analog and digital triggering, and two counter/timers. USB M Series devices are ideal for test, control, and design applications including portable data logging, field monitoring, embedded OEM, in-vehicle data acquisition, and academic. High-speed NI USB-625x M Series devices have an extended two-year calibration interval.

[Back to Top](#)

Requirements and Compatibility

OS Information

- Windows 2000/XP
- Windows Vista x64/x86

Driver Information

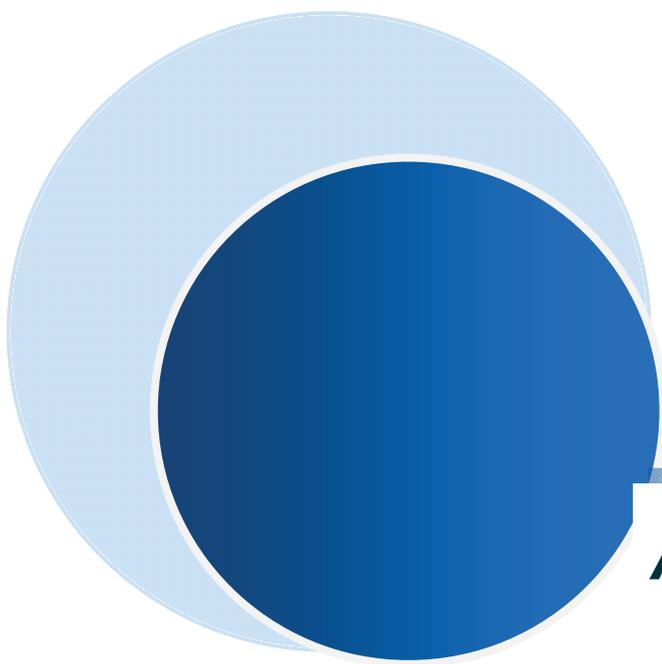
- NI-DAQmx

Software Compatibility

- ANSI C/C++
- LabVIEW
- Visual Studio .NET
- Visual C#
- LabVIEW SignalExpress

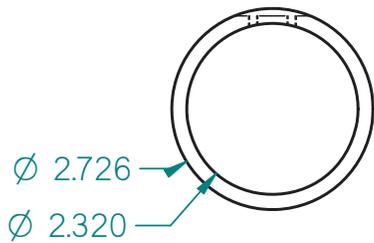
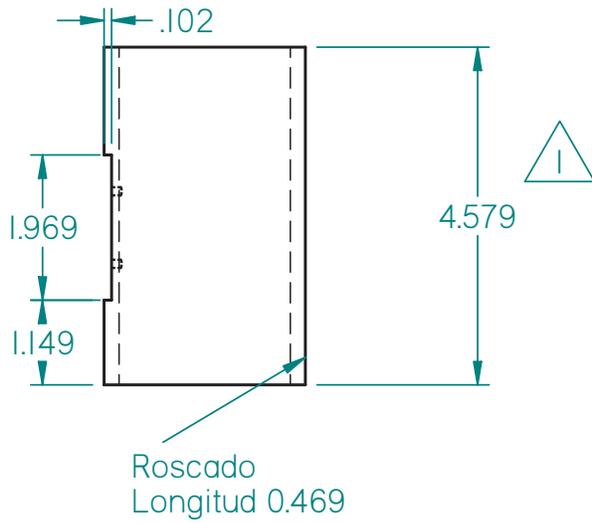
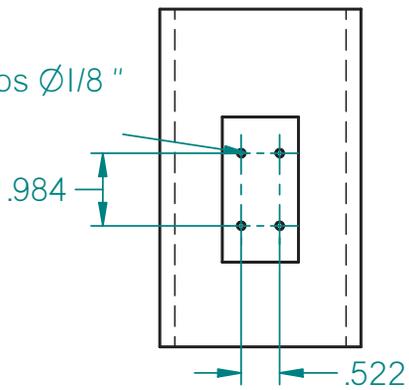
[Back to Top](#)

Comparison Tables



Anexo 3. Planos

Barrenos pasados $\varnothing 1/8''$
40 UNC



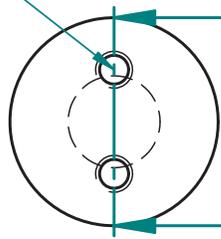
Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:
Carcaza
Exterior



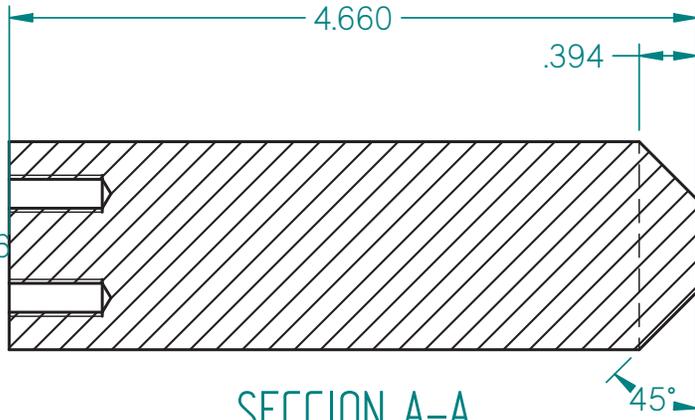
Rev: H.M.A	Escala: 1 : 2
Fecha: 26/01/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S.	Cantidad: 1
Revisó:	Material:
Aprobó:	Aluminio
Dib. No.: IEM-BOB-504-A	

Barreno roscado $\varnothing 0.25$
24UNC $\nabla 0.625$



A
A

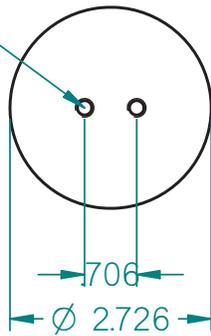
$\varnothing .410 \varnothing .706$



SECCION A-A

45°

Barreno pasado $\varnothing 0.25$



0.706

$\varnothing 2.726$

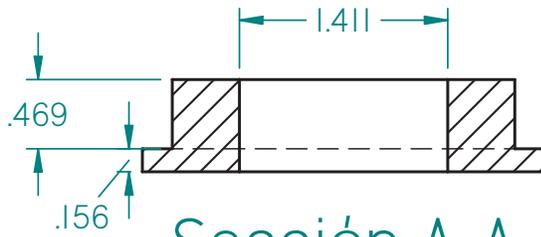
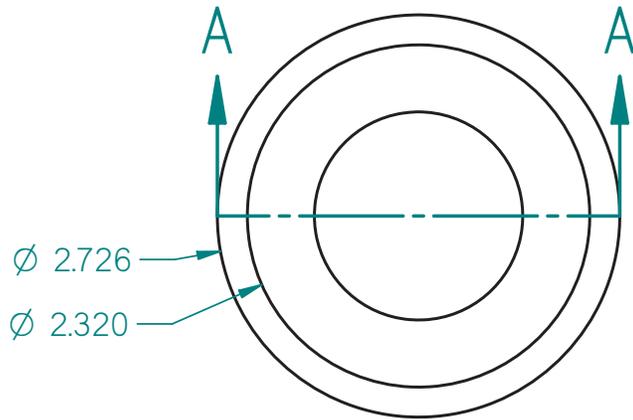


Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:
Núcleo
Ferromagnético



Rev: H.M.A	Escala: 1:2
Fecha: 26/01/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S	Cantidad: 1
Revisó: HMA	Material:
Aprobó: HMA	Hierro
Dib. No.: LEM-BOB-501-A	



Sección A-A

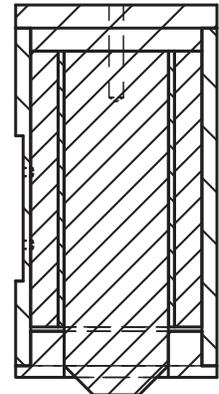
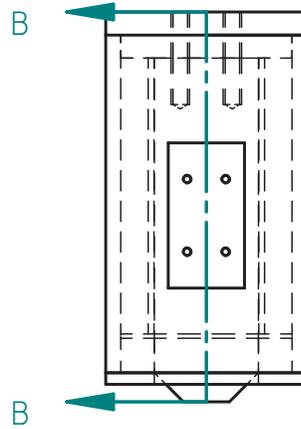
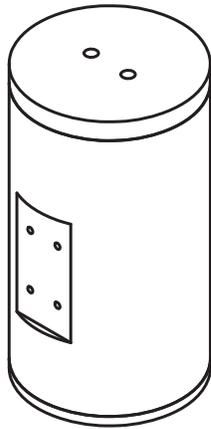
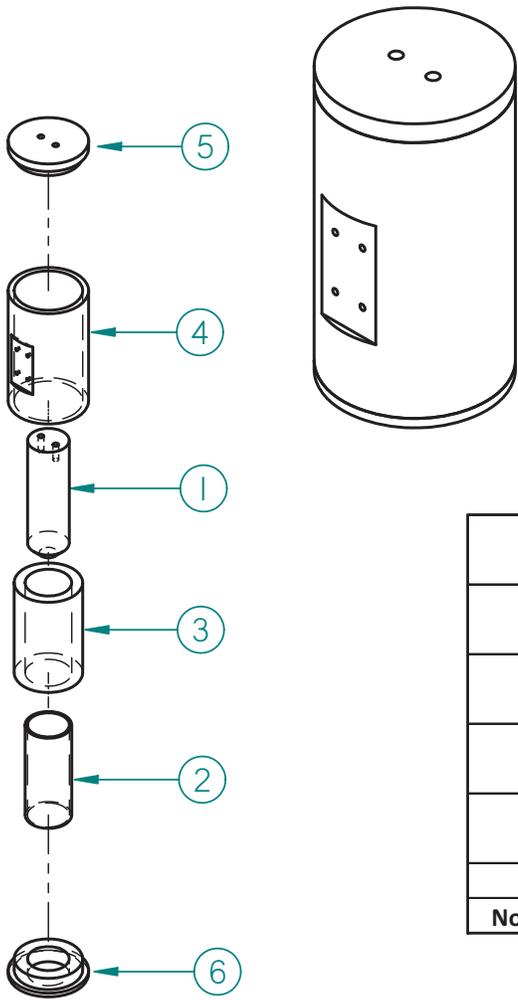


Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:
Tapa inferior



Rev: H.M.A	Escala: 1 : 1
Fecha: 26/01/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S.	Cantidad: 1
Revisó:	Material: Aluminio
Aprobó:	
Dib. No.: IEM-BOB-506-A	



Sección B-B

6	LVM-BOB-506-A	Tapa inferior	Nylamid	1
5		Cabeza nucleo	Nylamid	1
4	LVM-BOB-504-A	Carcaza exterior	PVC	1
3		Embobinado	Alambre cobre	1
2		Carcaza interior	PVC	1
1	LVM-BOB-501-A	Nucleo	Hierro	1
No. Item	No. Documento	Título	Material	Cantidad

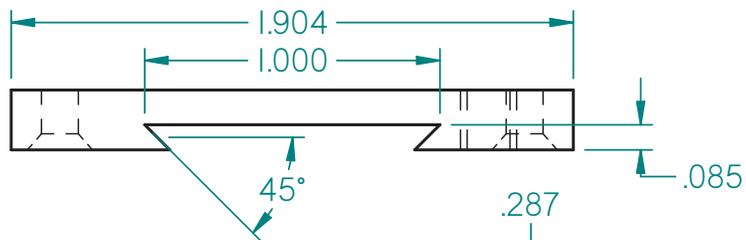


Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

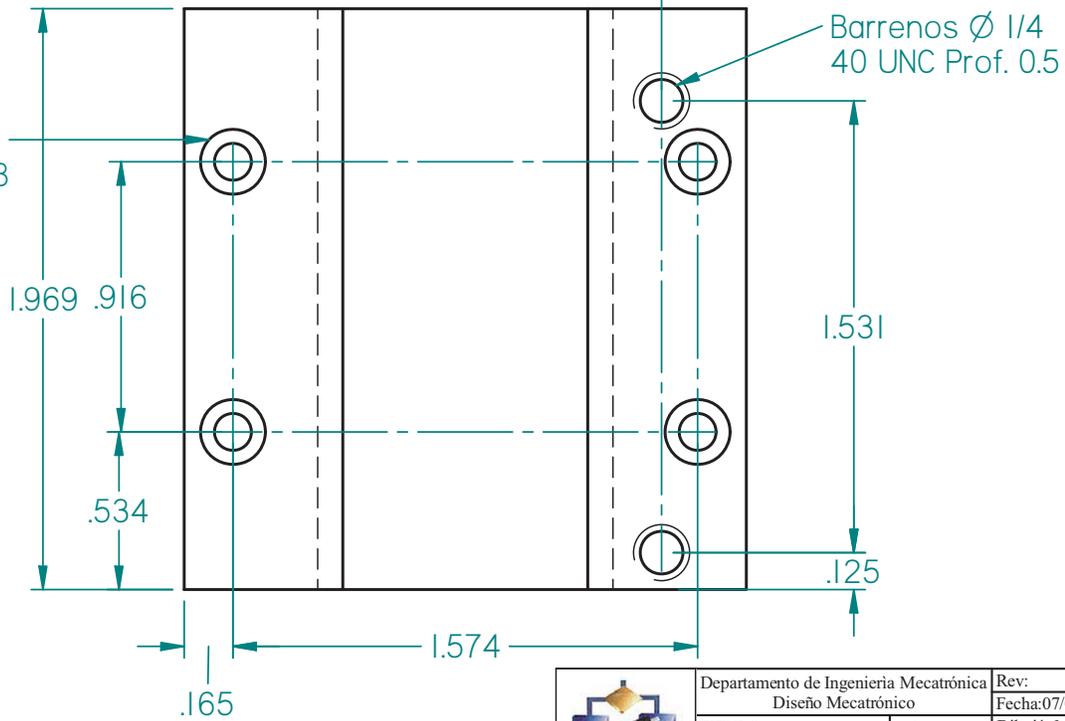
TÍTULO:
Subensamble
Bobina



Rev: H.M.A	Escala:
Fecha: 26/01/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S.	Cantidad: 1
Revisó:	Material:
Aprobó:	
Dib. No.:	IEM-BOB-500-A



Barrenos avellanados $\varnothing 1/8$



Espesor 1/4



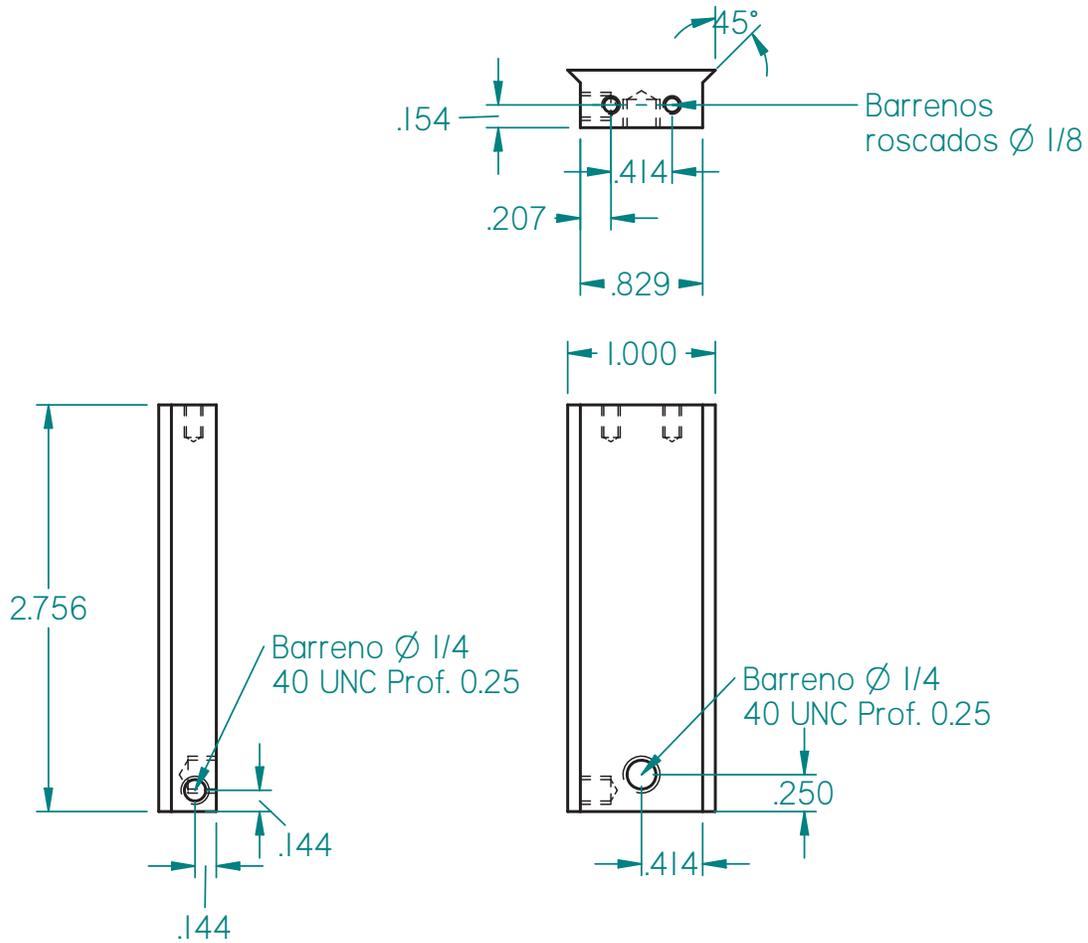
Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:
Riel cámara



Rev:	Escala: 2 : 1
Fecha: 07/02/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S.	Cantidad: 1
Revisó: H.M.A.	Material: Aluminio
Aprobó:	
Dib. No.:	LEM-CAM-501-A

SOLID EDGE ACADEMIC COPY



SOLID EDGE ACADEMIC COPY



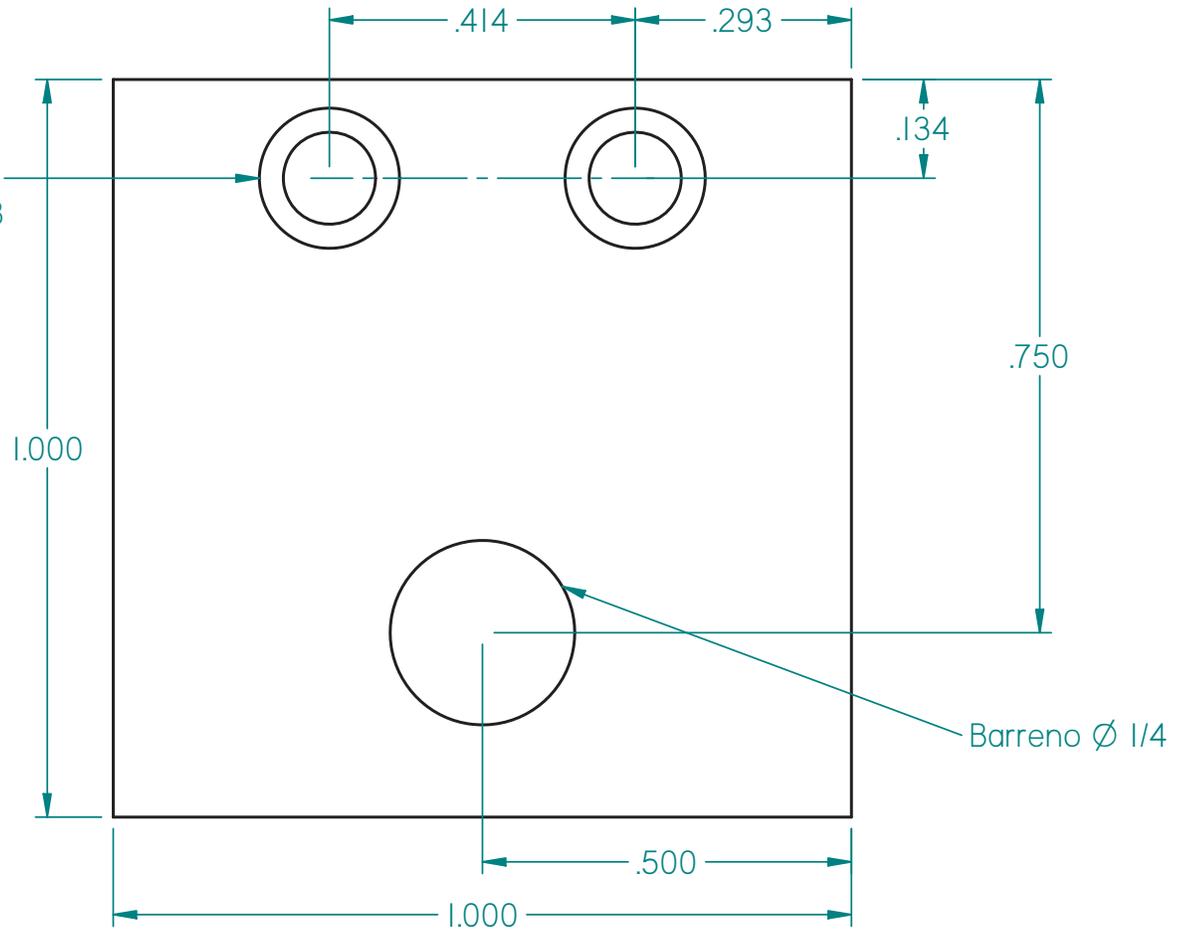
Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:
Guía cámara



Rev:	Escala: 1 : 1
Fecha: 07/02/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S.	Cantidad: 1
Revisó: H.M.A.	Material: Aluminio
Aprobó:	
Dib. No.:	LEM-CAM-502-A

Barrenos
avellanados \varnothing 1/8



Barreno \varnothing 1/4



Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

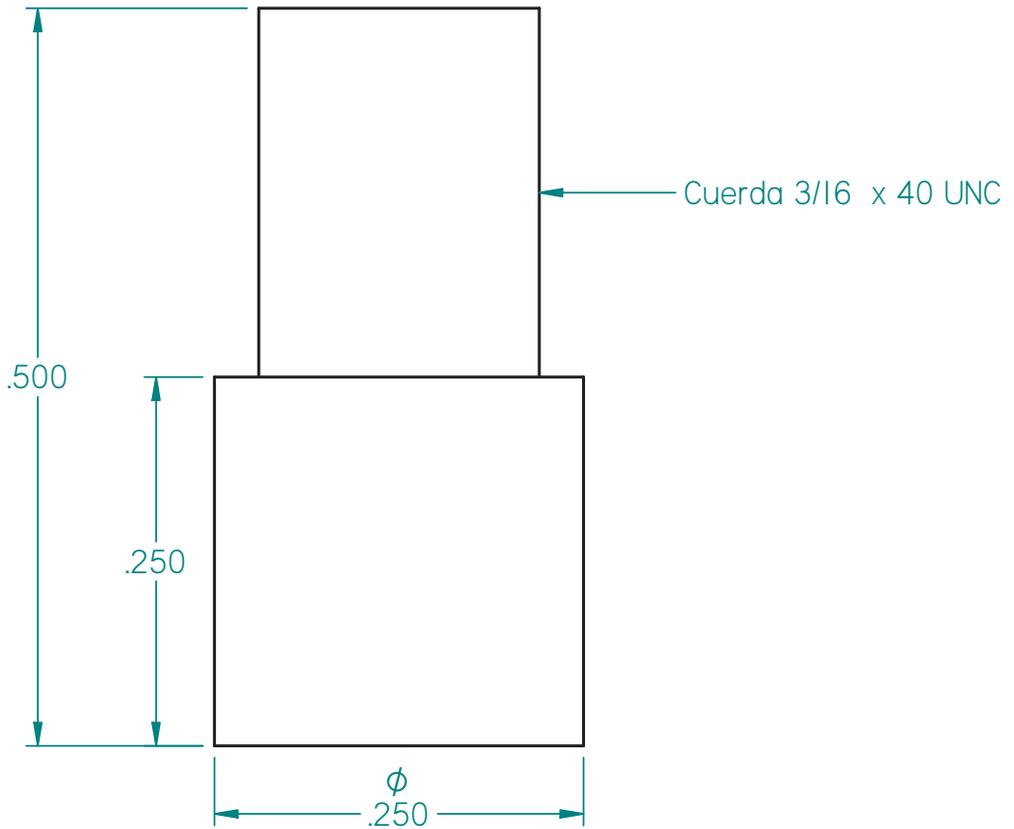
TÍTULO:

Base
cámara



Rev:	Escala: 5 : 1
Fecha: 07/02/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S.	Cantidad: 1
Revisó: H.M.A.	Material: Aluminio
Aprobó:	
Dib. No.:	IEM-CAM-503-A

SOLID EDGE ACADEMIC COPY



Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:

Perno



Rev:

Fecha: 07/02/09

Dibujó: M.D.S.

Revisó: H.M.A.

Aprobó:

Dib. No.: IEM-SPT-504-A

Escala: 10 : 1

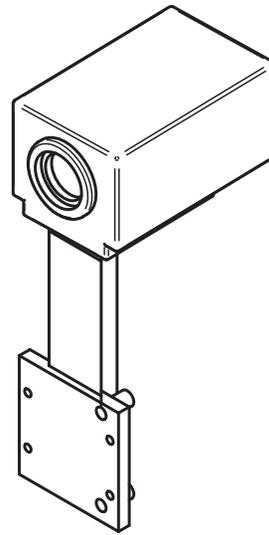
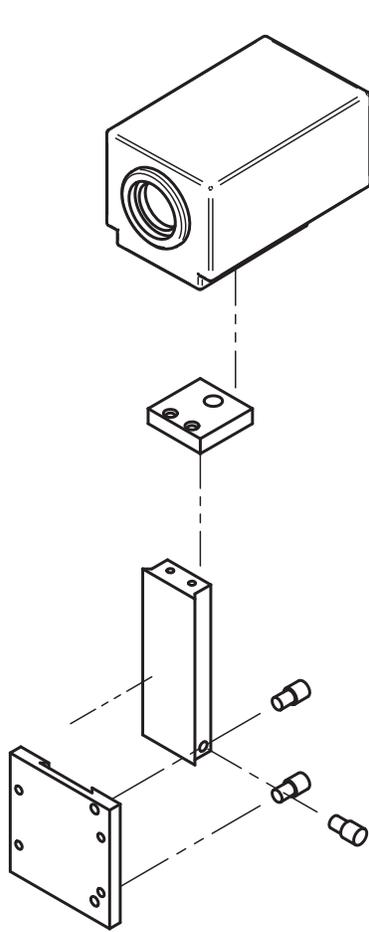
Acot: in

Cantidad: 3

Material:

Aluminio

SOLID EDGE ACADEMIC COPY



5	LVM-CAM-505-A	Cámara	Varios	1
4	LVM-CAM-504-A	Perno	Aluminio	3
3	LVM-CAM-503-A	Base cámara	Aluminio	1
2	LVM-CAM-502-A	Guía cámara	Aluminio	1
1	LVM-CAM-501-A	Riel cámara	Aluminio	1
No. Item	No. Documento	Título	Material	Cantidad



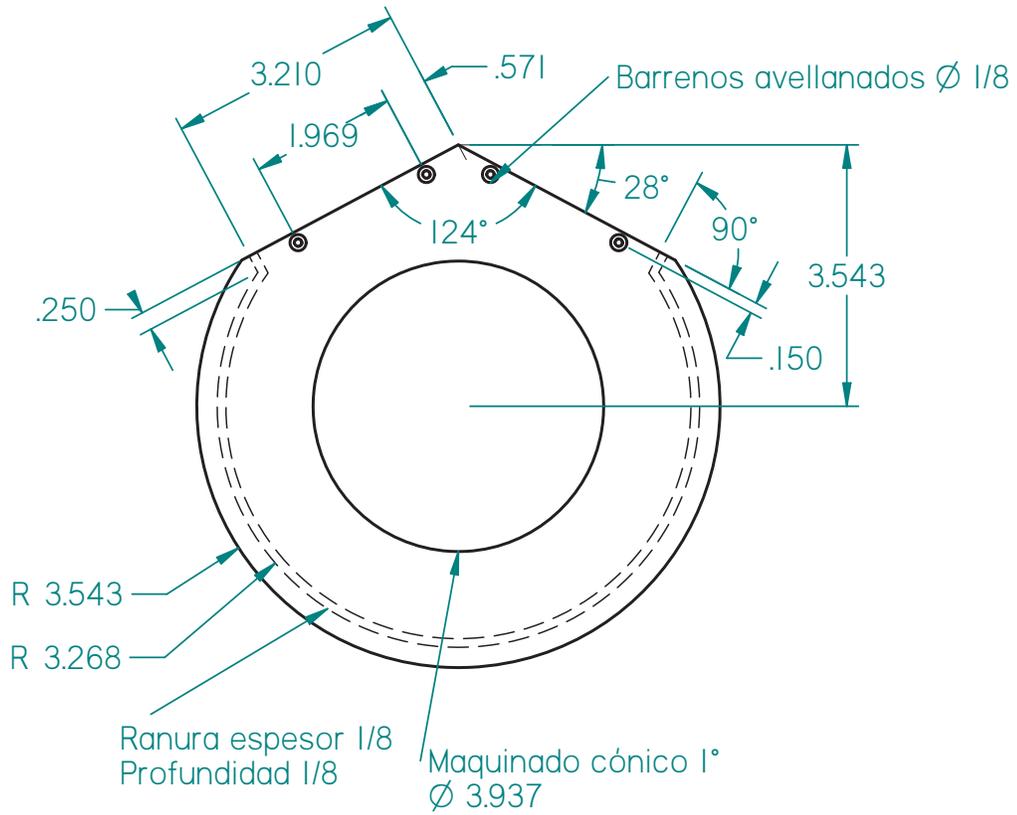
Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:
Subsamble
Cámara



Rev:	Escala:
Fecha:07/02/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S.	Cantidad:
Revisó:H.M.A.	Material:
Aprobó:	Aluminio
Dib. No.:	IEM-CAM-500-A

SOLID EDGE ACADEMIC COPY



Espesor 1/4



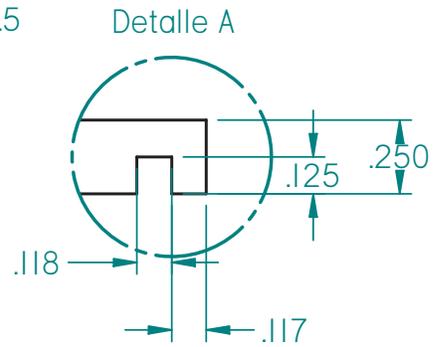
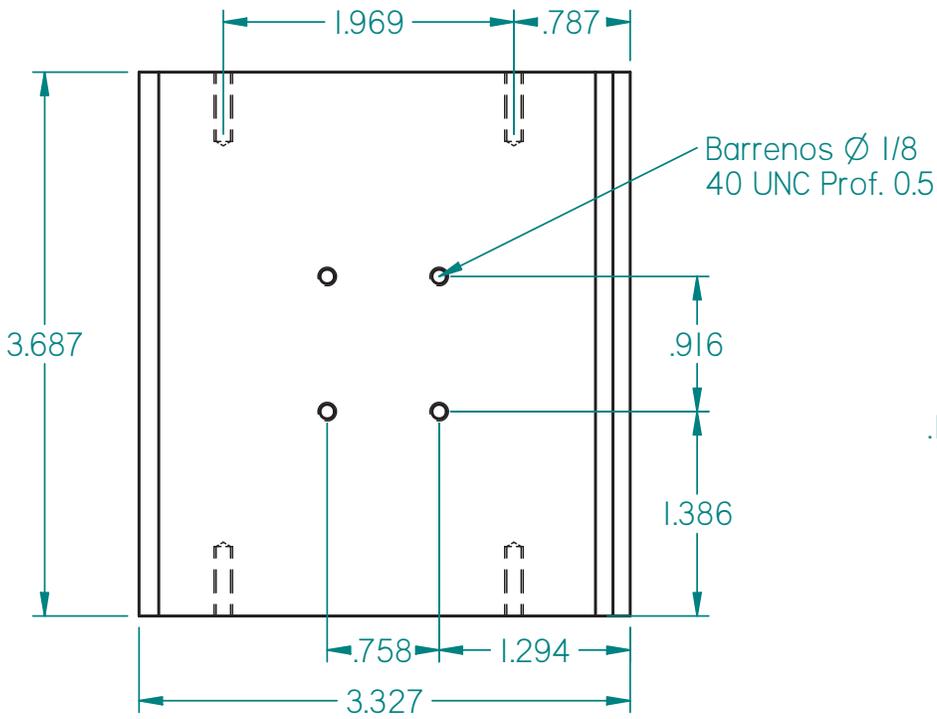
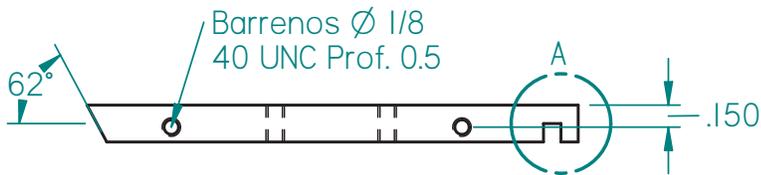
Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:
Base
Superior



Rev:	Escala: 1 : 2
Fecha: 05/02/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S	Cantidad: 1
Revisó: H.M.A	Material: Aluminio
Aprobó:	
Dib. No.:	IFM-SPT-502-A

SOLID EDGE ACADEMIC COPY



SOLID EDGE ACADEMIC COPY

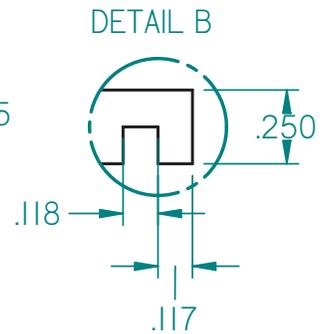
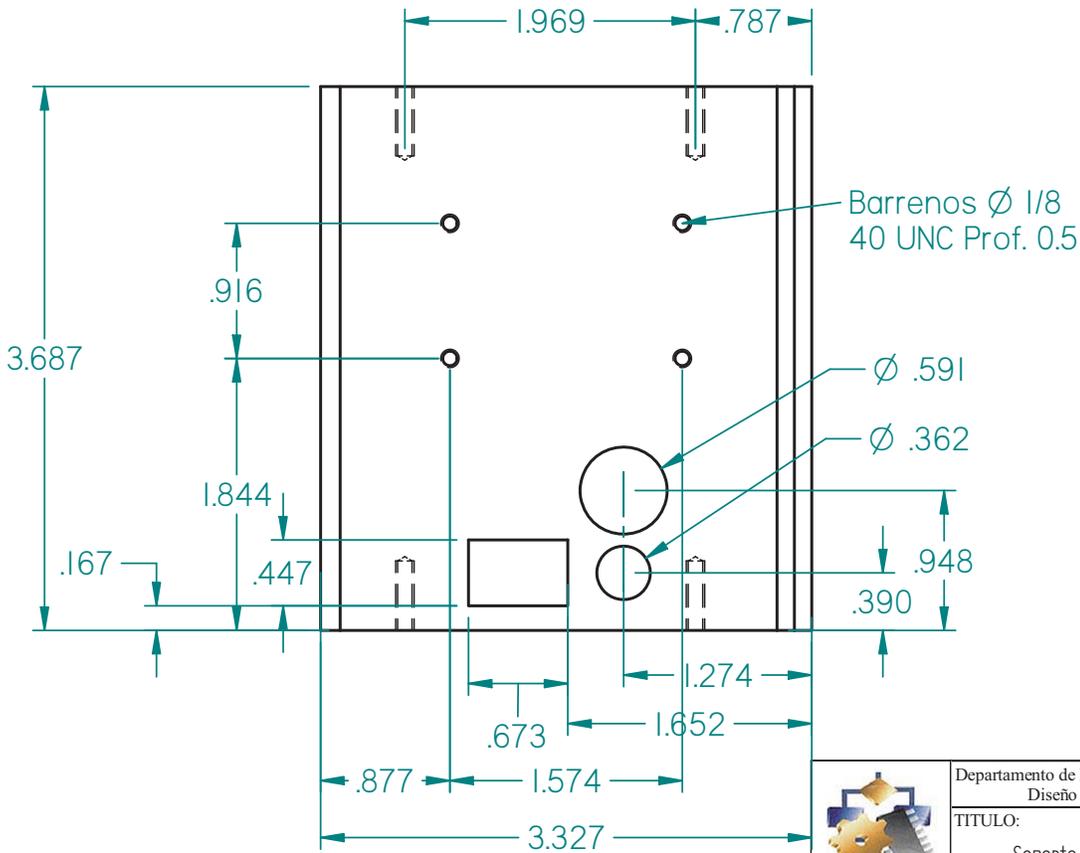
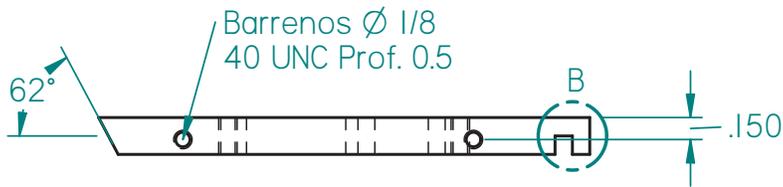


Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:
Soporte



Rev:	Escala: 1 : 1
Fecha: 05/02/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S	Cantidad: 1
Revisó: H.M.A	Material: Aluminio
Aprobó:	
Dib. No.:	LEM-SPT-503-A



Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

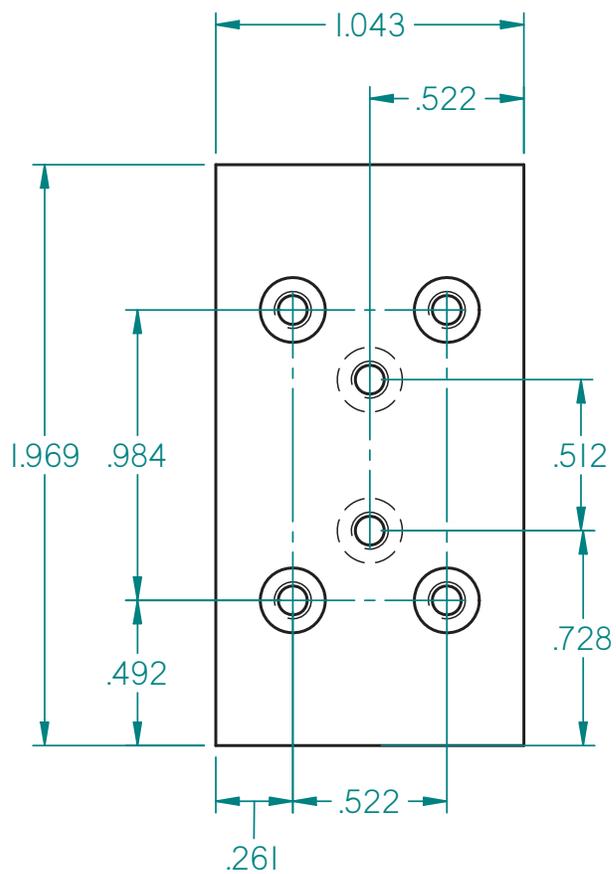
TÍTULO:

Soporte
Barrenado



Rev:	Escala: 1 : 1
Fecha: 05/02/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S	Cantidad: 1
Revisó: H.M.A	Material: Aluminio
Aprobó:	
Dib. No.:	LEM-SPT-504-A

SOLID EDGE ACADEMIC COPY



Espesor 1/4



Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

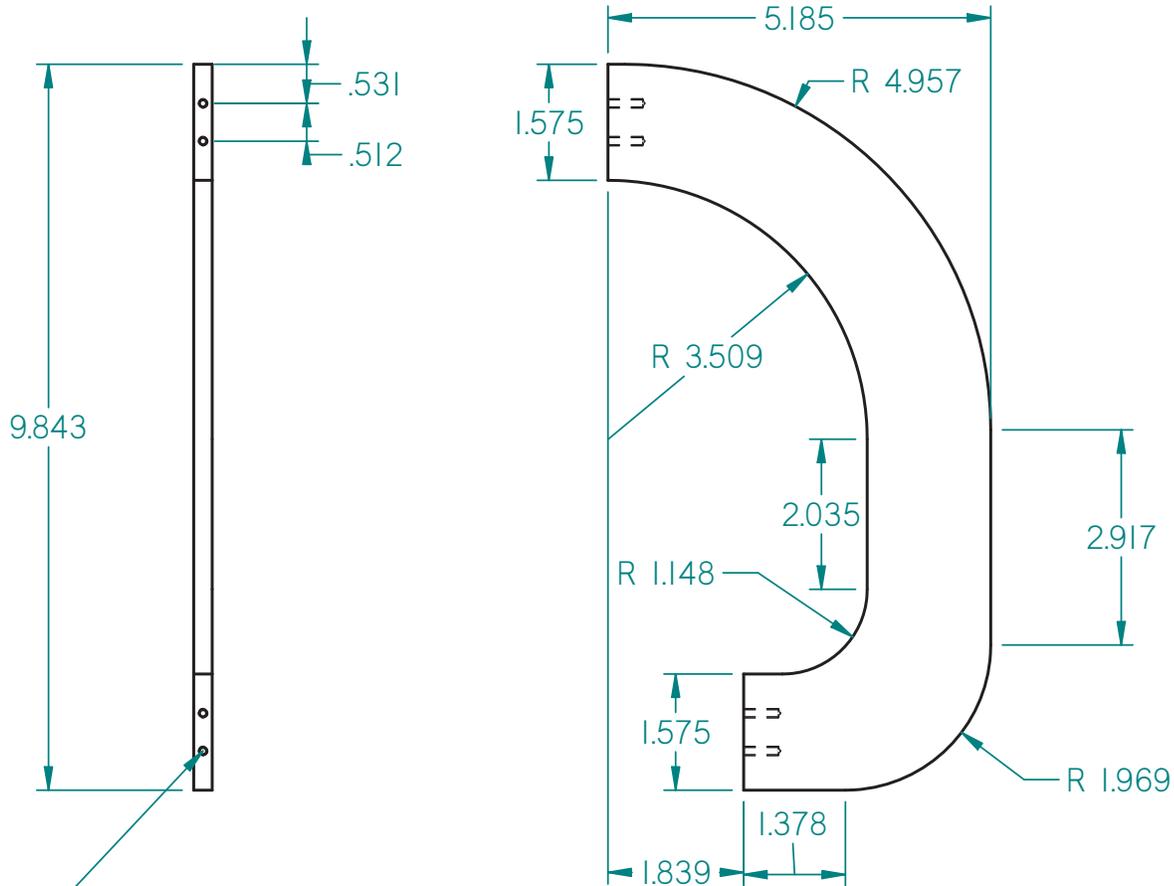
TÍTULO:

Unión brazo
bobina



Rev:	Escala: 2 : 1
Fecha: 05/02/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S	Cantidad: 1
Revisó: H.M.A	Material:
Aprobó:	Aluminio
Dib. No.:	IEM-SPT-505-A

SOLID EDGE ACADEMIC COPY



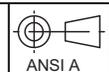
Espesor 1/4

Barrenos \varnothing 1/8
40 UNC Prof. 0.5



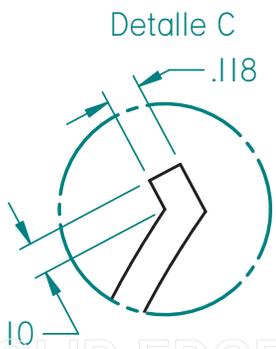
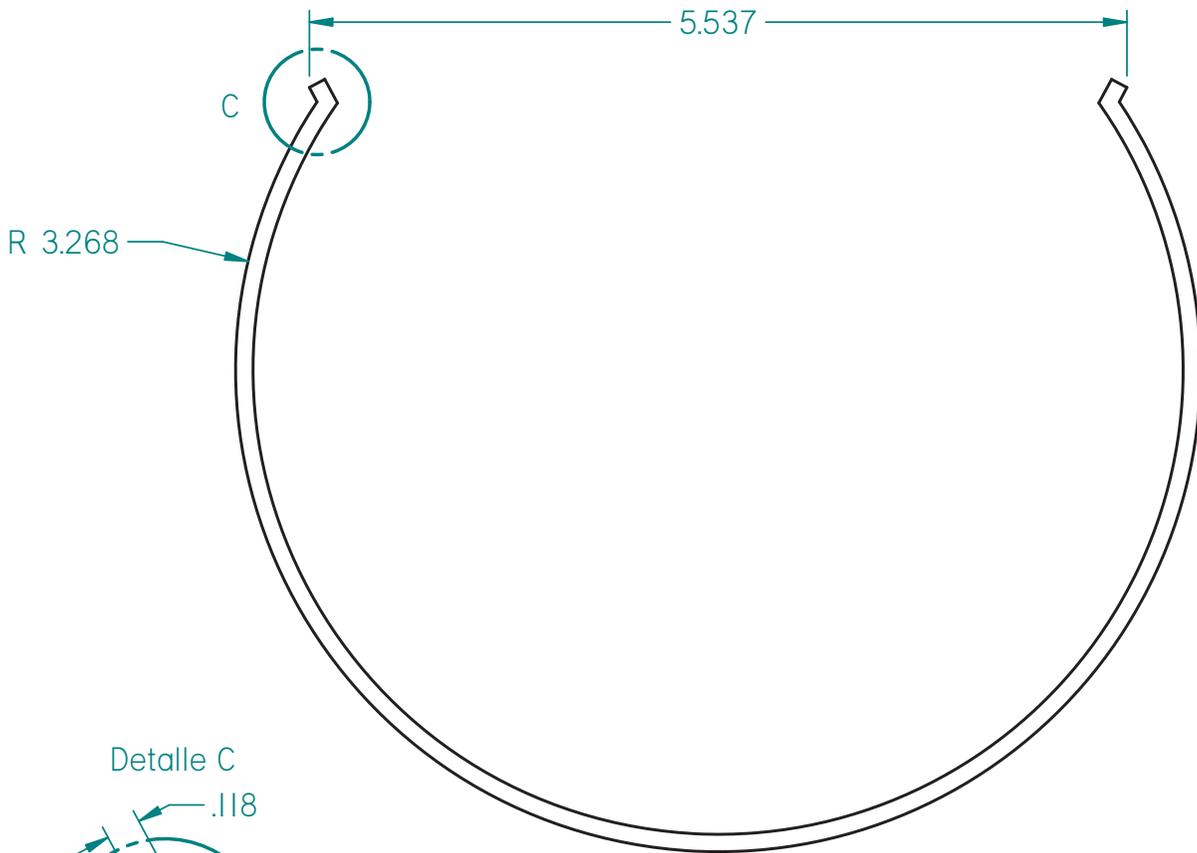
Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:
Brazo



Rev:	Escala: 1 : 2
Fecha: 05/02/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S	Cantidad: 1
Revisó: H.M.A	Material: Aluminio
Aprobó:	
Dib. No.:	IEM-SPT-507-A

SOLID EDGE ACADEMIC COPY



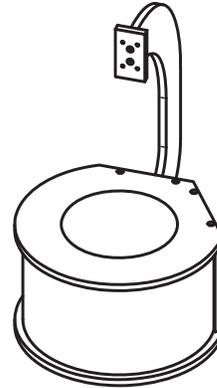
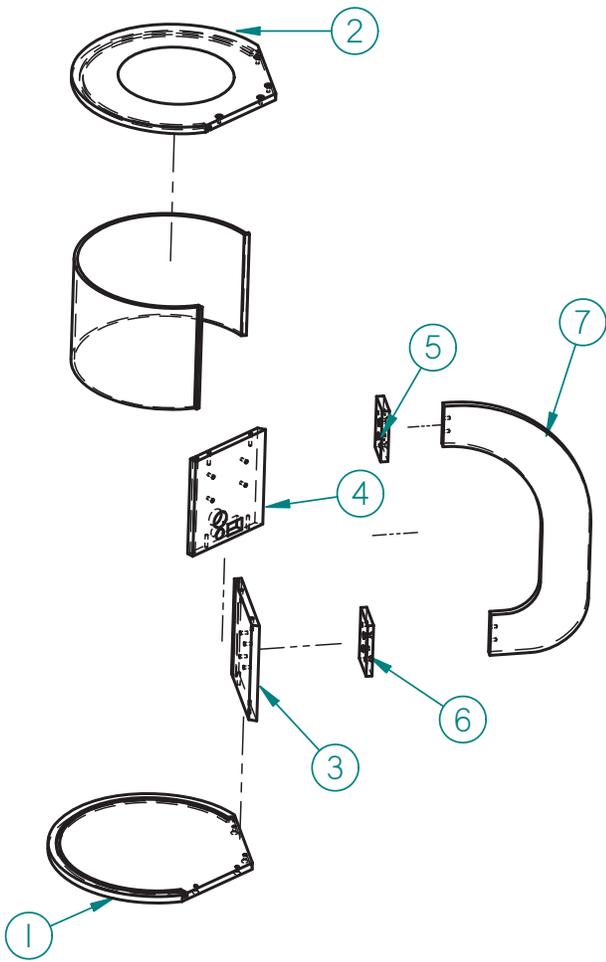
Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:
Pared



Rev:	Escala: 1 : 1
Fecha: 05/02/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S	Cantidad: 1
Revisó: H.M.A	Material:
Aprobó:	Acrílico
Dib. No.:	IEM-SPT-508-A

SOLID EDGE ACADEMIC COPY



8	LVM-SPT-508-A	Pared	Acrílico	1
7	LVM-SPT-507-A	Brazo	Aluminio	1
6	LVM-SPT-506-A	Unión brazo base	Aluminio	1
5	LVM-SPT-505-A	Unión brazo bobina	Aluminio	1
4	LVM-SPT-504-A	Soporte barrenado	Aluminio	1
3	LVM-SPT-503-A	Soporte	Aluminio	1
2	LVM-SPT-502-A	Base Superior	Aluminio	1
1	LVM-SPT-501-A	Base Inferior	Aluminio	1



Departamento de Ingeniería Mecatrónica
Diseño Mecatrónico

TÍTULO:
Subensamble
Soporte



Rev:	Escala:
Fecha: 05/02/09	Acot: in
Dibujó: M.D.S	Cantidad:
Revisó: H.M.A	Material:
Aprobó:	Aluminio
Dib. No.:	IEM-SPT-500-A

SOLID EDGE ACADEMIC COPY

REFERENCIAS

- [1] http://www.unizar.es/icee04/innovadoc/04_CUIEET_3EXPERIMENTOS_LEVITACION.pdf
- [2] <http://www.scribd.com/doc/7066723/Fisica-Electromagnetismo-de-La-Ciencia-a-La-Tecnologia>
- [3] The Art Of Electronics
HOROWITZ, Paul y HILL, Winfield
Segunda Edición
Cambridge University Press, 1989
Estados Unidos de América
- [4] <http://www.electrocome.com/al6063.htm>
- [5] LabVIEW Graphical Programming
JOHNSON, Gary W. y JENNINGS, Richard
Tercera Edición
Mc. Graw Hill, 1997
Estados Unidos de América
- [6] NI Vision Concepts Manual
National Instruments Documentation
Junio, 2008
- [7] Electricidad y Magnetismo
JARAMILLO, Gabriel y ALVARADO, Alfonso
Trillas, 1997
México
- [8] Nonlinear Systems
KHALIL, Hassan K.
Tercera edición
Prentice Hall, 2002
Estados Unidos de América