Diseño de un Controlador por el Método del Lugar de las Raíces

Proyecto Final

Zaira Lakeisha Rodríguez González Kevin Fernando Becerra Núñez Brandon Olaf Contreras Herrera Luis Fernando Maravilla Valdivia Diego Alejandro Sánchez Kelly



Ingeniería de Control Universidad de Guadalajara.

Abstract

Utilizando el sistema de demostración IP01/IP02 de la marca Quanser, se diseñó un controlador de posición para una planta que consiste en un carro con masa montado en un eje lineal. El diseño del controlador se llevó por medio del método del luga geométrico de las raíces o LGR.

Índice

1.	Introducción				
	1.1.	Descri	pción de la Planta	2	
2.	Modelado				
	2.1.	Lazo A	Abierto	3	
		2.1.1.	Función de Transferencia	3	
		2.1.2.	Polos y Ceros	3	
	2.2.	Lazo (Cerrado	4	
		2.2.1.	Polos y Ceros de Lazo Cerrado	5	
3.	Análisis de Respuesta en el Tiempo				
	3.1.	Escaló	on Unitario	6	
		3.1.1.	Análisis Transitorio	6	
		3.1.2.	Análisis en Estado Estacionario	6	
	3.2.	Rampa	a	6	
4.	Desarrollo				
	4.1			7	

1. Introducción

El diseño del controlador comienza con el modelado matemático de la dinámica del sistema seleccionado. Para facilitar el trabajo, el fabricante se ha encargado de proporcionar un análisis de la dinámica del sistema, a continuación, un resumen del mismo.

1.1. Descripción de la Planta

La planta de demostración está compuesta por un carro montado en un eje horizontal de acero, así como un eje secundario que permite estabilizar el movimiento del sistema.

En el eje secundario, el carrito implementa un par de engranajes, que alimentan a un encoder rotatorio de cuadratura o un potenciómetro analógico, según el modelo del dispositivo.

El dispositivo, entonces, permite conocer la posición del carrito por medio de 2 diferentes mecanismos, por extensión, esto también permite conocer la velocidad y aceleración del mismo. La Figura 1 muestra el dispositivo, cortesía del fabricante.

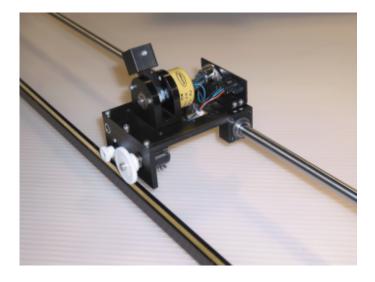


Figura 1: Planta

2. Modelado

El modelado del dispositivo en su mayoría es realizado por el fabricante en el manual de usuario, por lo que a continuación se presenta un resumen de los cálculos a partir de los cuales se derivan las funciones de transferencia de lazo abierto y lazo cerrado.

2.1. Lazo Abierto

2.1.1. Función de Transferencia

El fabricante obtiene 2 modelos matemáticos de la dinámica del sistema, por un lado, un modelo simplificado, como ejercicio, y posteriormente un modelo más completo, óptimo para el diseño de un controlador.

La función de transferencia de lazo abierto para el modelo complejo es la siguiente,

$$G(s) = \frac{r_{mp}\eta_g K_g \eta_m K_t}{s^2 \left(R_m M r_{mp}^2 \eta_g K_g^2 J_m\right) + s \left(\eta_g K_g^2 \eta_m K_t K_m + B_{eq} R_m r_{mp}^2\right)}$$
(1)

La sustitución de los parámetros físicos de la planta en la Ecuación 2 produce la siguiente función,

$$G(s) = \frac{1.8063e - 4}{s^2 (6.8472e - 5) + s (1.2605e - 3)}$$
 (2)

que es el punto de partida para el diseño del controlador. Sin embargo, primero es necesario caracterizar el sistema.

2.1.2. Polos y Ceros

La retroalimentación negativa no altera las propiedades de los polos y ceros del sistema, asimismo, no incrementa o reduce su cantidad. Por lo tanto, el análisis de su ubicación se puede realizar antes o después de aplicar retroalimentación negativa.

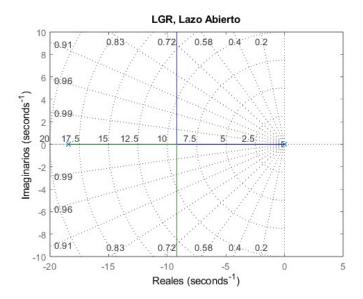


Figura 2: Lugar Geométrico de las Raíces, Lazo Abierto

De la función de transferencia de lazo abierto, se obtiene

$$s^{2}(6.8472e-5) + s(1.2605e-3) = 0$$

 $s(6.8472e-5) = -1.2605e-3$
 $s = -\frac{1.2605e-3}{6.8472e-5}$

donde $s \to \{0, -18.4092\}.$

Realizando una gráfica del lugar geométrico de las raíces, es posible confirmar la locación de los polos, como lo muestra la Figura 2.

2.2. Lazo Cerrado

Se aplica una retroalimentación negativa a la función de transferencia de la Ecuación 2.

Esto se realiza por medio del comando feedback(tf, 1, -1), el cual genera un lazo cerrado con ganancia unitaria negativa.

La función de transferencia de lazo cerrado, entonces,

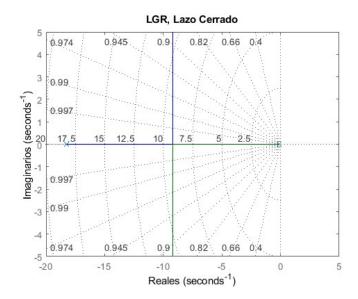


Figura 3: Lugar Geométrico de las Raíces, Lazo Cerrado.

$$G(s) = \frac{1.806e - 4}{s^2 (6.847e - 5) + s (1.26e - 3) + 1.806e - 4}$$
(3)

2.2.1. Polos y Ceros de Lazo Cerrado

Una vez más, por consistencia, comprobamos la locación de los polos y ceros del sistema.

Por inspección, es evidente que no existe ningún polo ni cero extra, lo cual es consistente con la retroalimentación antes aplicada.

Así, lo establecido en la Ecuación 2.1.2 debe mantenerse, y, como se puede ver en la Figura 3, el lugar geométrico de las raíces no se modifica.

3. Análisis de Respuesta en el Tiempo

Previo a comenzar el diseño del controlador, es necesario conocer la respuesta del sistema a diferentes estímulos o perturbaciones. Esto es relevante ya que nos permitirá determinar el tipo de controlador y sus parámetros de diseño.

El diseño contempla el uso del lugar geométrico de las raíces para diseñar un compensador de adelanto, por lo tanto, el análisis de la respuesta se realiza en el dominio del tiempo y no de la frecuencia.

Entonces, el primer paso es conocer la respuesta transitoria del sistema, comenzando por la respuesta a una función escalón.

3.1. Escalón Unitario

Utilizando el comando step en MATLAB, es posible obtener la respuesta en el tiempo del sistema a un estímulo escalón.

La Figura 4 muestra la respuesta en lazo cerrado del sistema a un estímulo constante de amplitud 1. Esta respuesta es característica de un sistema de segundo orden

Como puede observarse, la respuesta del sistema es lenta. Extrayendo los valores de la misma gráfica, el tiempo de subida es de 15.2s, mientras que el tiempo de asentamiento es de 27.1s.

3.1.1. Análisis Transitorio

3.1.2. Análisis en Estado Estacionario

3.2. Rampa

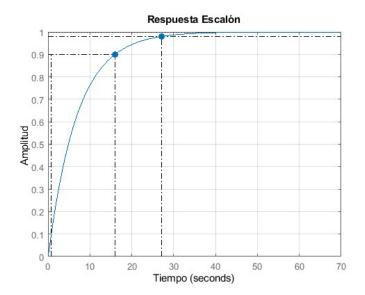


Figura 4: Respuesta Escalón Unitario, Lazo Cerrado

4. Desarrollo

4.1.

$$-\frac{\log(0.08)}{\sqrt{\pi^2 + \log^2(0.08)}}$$

$$\frac{1.8069}{10^4 \left(\frac{6.8473s^2}{10^5} + \frac{8.0973s}{10^4} + \frac{4.5081}{10^4}\right)}$$