

Sistemas y Señales I

Problema Resuelto 1:

Sea $H(s)$ la función transferencia de un sistema lineal estacionario que se desea controlar mediante un control **Proporcional-Derivativo** (con constantes k_P y k_D), tal como se muestra en la Figura 1.

$$H(s) = \frac{1}{s^3 + 61s^2 + 2500s - 500}$$

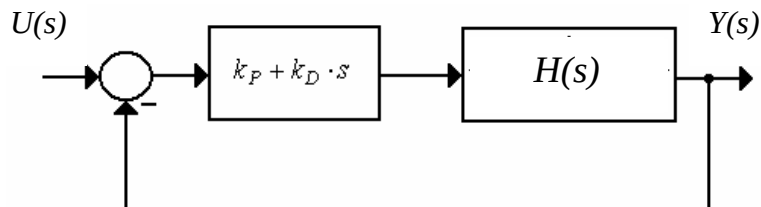


Figura 1. Sistema en lazo cerrado del Problema 2.

- Indique si el sistema en lazo abierto (es decir $H(s)$) es BIBO estable. Justifique su respuesta.
- Determine para que rango de valores de k_P y k_D el sistema en lazo cerrado de la Figura 2 resulta BIBO estable. Realice una gráfica en el plano (k_P, k_D) en caso de que sea una región.
- Calcule los valores de k_P y k_D de forma que los polos del sistema en lazo cerrado estén ahora ubicados en:

$$\begin{cases} s_1 = -30 + j40 \\ s_2 = -30 - j40 \\ s_3 = -1 \end{cases}$$

Solución:

- Vemos que no se verifica la condición necesaria para BIBO estabilidad que es que el polinomio denominador de $H(s)$ esté completo con todos los coeficientes del mismo signo, ya que el coeficiente de s^0 es negativo. En conclusión la transferencia en lazo abierto **no es BIBO estable**. Notar que en este caso no es necesario aplicar el Criterio de Routh.

Los polos de $H(s)$ resultan:

$$p_1 = -30.5995 + 39.6970i$$

$$p_2 = -30.5995 - 39.6970i$$

$$p_3 = 0.1990 \quad \text{polo inestable (en el semiplano derecho)}$$

- La función transferencia en lazo cerrado resulta

$$G(s) = \frac{\frac{k_p + k_D s}{s^3 + 61s^2 + 2500s - 500}}{1 + \frac{k_p + k_D s}{s^3 + 61s^2 + 2500s - 500}} = \frac{k_p + k_D s}{s^3 + 61s^2 + 2500s - 500 + k_p + k_D s}$$

$$G(s) = \frac{k_p + k_D s}{s^3 + 61s^2 + (2500 + k_D)s + (k_p - 500)}$$

$$G(s) = \frac{k_D \left(s + \frac{k_p}{k_D} \right)}{s^3 + 61s^2 + (2500 + k_D)s + (k_p - 500)} \quad (1)$$

Para determinar el rango de valores de k_p y k_D para que el sistema en lazo cerrado resulte BIBO estable construimos la Tabla de Routh:

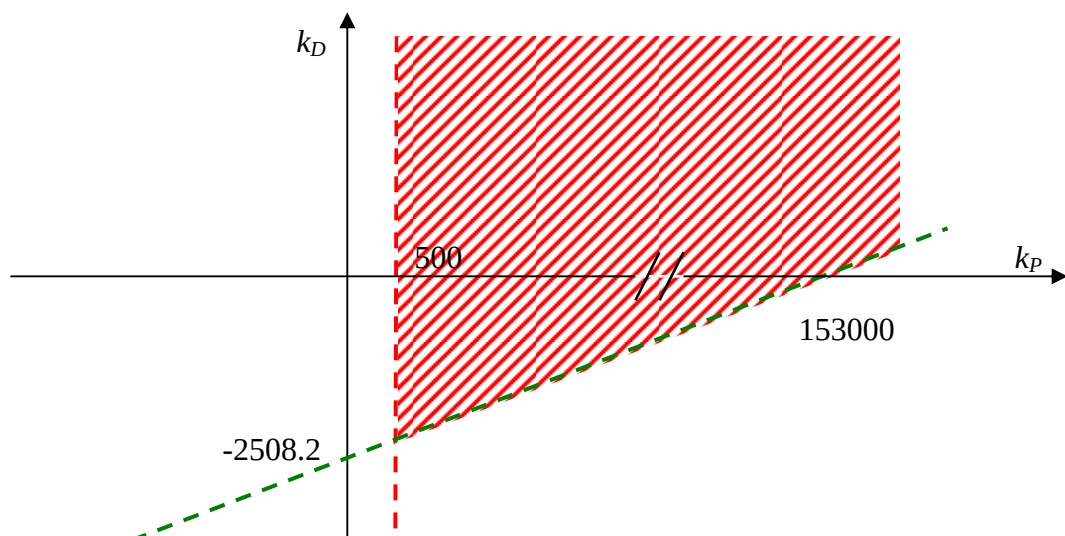
s^3	1	$(2500 + k_D)$	
s^2	61	$(k_p - 500)$	$b_1 = -\frac{(k_p - 500) - 61(2500 + k_D)}{61}$
s^1	b_1	0	$c_1 = (k_p - 500)$
s^0	c_1	0	

El Criterio de Routh establece que para que el sistema sea BIBO estable no debe haber cambios de signo en la primera columna del arreglo, es decir debe ser:

$$\begin{cases} -\frac{(k_p - 500) - 61(2500 + k_D)}{61} > 0 \\ k_p - 500 > 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} (k_p - 500) - 61(2500 + k_D) < 0 \\ k_p > 500 \end{cases}$$

Es decir:

$$\begin{cases} k_p - 61k_D - 153000 < 0 \\ k_p > 500 \end{cases}$$



c. Se quieren determinar los valores de k_p y k_D de manera que los polos del sistema en lazo cerrado resulten:

$$\begin{cases} s_1 = -30 + j40 \\ s_2 = -30 - j40 \\ s_3 = -1 \end{cases}$$

El polinomio denominador de la transferencia en lazo cerrado será entonces de la forma:

$$\begin{aligned} (s - s_1)(s - s_2)(s - s_3) &= (s + 30 - j40)(s + 30 + j40)(s + 1) \\ &= (s^2 + 60s + 1600)(s + 1) \\ &= s^3 + 61s^2 + 1660s + 1600 \end{aligned}$$

Comparando con el denominador en (1), resulta:

$$\begin{cases} 2500 + k_D = 1660 \\ k_P - 500 = 1600 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} k_D = -840 \\ k_P = 2100 \end{cases}$$

De la ecuación (1) vemos que para que el sistema sea de **mínima fase** k_P y k_D deberían ser del mismo signo. Como esto no se verifica para los valores calculados el sistema en lazo cerrado resulta de **no mínima fase**.

Problema Resuelto 2:

La Fig. 2 muestra los Diagramas de Bode de Amplitud y Fase correspondientes a un sistema cuya Función Transferencia es la siguiente

$$G(s) = K \frac{s + 200}{s^2 + 2020s + 40000}$$

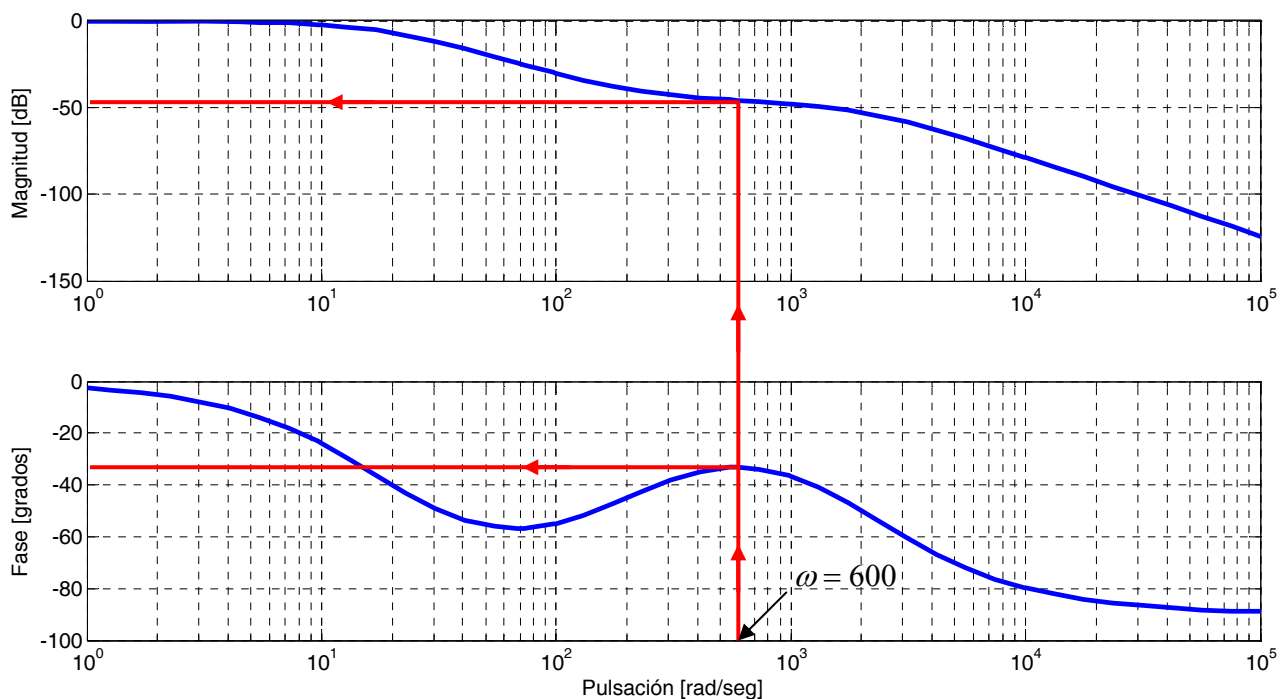


Figura 2. Diagramas de Bode de Amplitud y Fase.

- Calcule el valor de K a partir del Diagrama de Bode y de la Función Transferencia dada.
- Halle la respuesta del sistema en **régimen permanente senoidal** a una entrada

$$u(t) = 4\sin(600t)$$

- Hallar la respuesta del sistema a un **escalón unitario**, a partir de condiciones iniciales $y(0) = 0$, $y'(0) = 1$, siendo $y(t)$ la salida del sistema, y para un valor de $K = 1$.

Solución:

- La función transferencia puede escribirse como:

$$\begin{aligned} G(s) &= K \frac{s+200}{s^2+2020s+40000} = K \frac{(s+200)}{(s+20)(s+2000)} \\ &= \frac{200K}{20 \times 2000} \frac{\left(\frac{s}{200}+1\right)}{\left(\frac{s}{20}+1\right)\left(\frac{s}{2000}+1\right)} \end{aligned}$$

Del diagrama de Bode de amplitud vemos que:

$$|G(j0)|_{dB} = 0 \text{ dB} \Rightarrow |G(j0)| = 1$$

Por lo que se verifica que:

$$\frac{200|K|}{20 \times 2000} = 1 \Rightarrow |K| = 200$$

Por otra parte, del diagrama de Bode de fase vemos que $\angle G(j0) = 0 \Rightarrow K > 0$. En conclusión resulta **$K = 200$**

- Del diagrama de Bode vemos que para $\omega = 600 \text{ rad/s}$ es:

$$|G(j600)|_{dB} \approx -49 \text{ dB} \Rightarrow 20\log_{10}|G(j600)| \approx -49 \text{ dB}$$

$$\Rightarrow |G(j600)| \approx 10^{\frac{-49}{20}} = 0.0035$$

$$\angle G(j600) \approx -34^\circ = -\frac{34\pi}{180} \text{ rad} = -0.5934 \text{ rad}$$

La respuesta en régimen permanente senoidal a la entrada $u(t) = 4\sin(600t)$ resulta entonces:

$$\begin{aligned} y_{RPS} &= 4|G(j600)|\sin(600t + \angle G(j600)) \\ &= 4 \times 0.0035 \sin(600t - 0.5934) \\ y_{RPS} &= 0.014 \sin(600t - 0.5934) \end{aligned}$$

- La función transferencia para $K = 1$ resulta:

$$G(s) = \frac{(s+200)}{(s+20)(s+2000)} = \frac{(s+200)}{s^2 + 2020s + 40000} = \frac{Y(s)}{U(s)}$$

$$\Rightarrow Y(s)(s^2 + 2020s + 40000) = U(s)(s+200)$$

$$\Rightarrow y''(t) + 2020y'(t) + 40000y(t) = u'(t) + 200u(t)$$

Transformando Laplace con condiciones iniciales no nulas resulta:

$$s^2Y(s) - sy(0) - y'(0) + 2020sY(s) - 2020y(0) + 40000Y(s) = U(s)(s+200)$$

$$Y(s)(s^2 + 2020s + 40000) - (s+200)y(0) - y'(0) = U(s)(s+200)$$

$$Y(s) = \frac{(s+200)}{(s^2 + 2020s + 40000)} y(0) + \frac{1}{(s^2 + 2020s + 40000)} y'(0) + \frac{(s+200)}{(s^2 + 2020s + 40000)} U(s)$$

Considerando que $y(0) = 0$, $y'(0) = 1$, y la entrada es un escalón unitario, es decir

$$u(n) = \mu(n) \Rightarrow U(s) = \frac{1}{s}, \text{ resulta}$$

$$Y(s) = \frac{1}{(s^2 + 2020s + 40000)} + \frac{(s+200)}{(s^2 + 2020s + 40000)} \frac{1}{s}$$

$$= \frac{2(s+100)}{s(s^2 + 2020s + 40000)} = \frac{2(s+100)}{s(s+20)(s+2000)}$$

$$= \frac{A}{s} + \frac{B}{(s+20)} + \frac{C}{(s+2000)}$$

Calculamos los coeficientes de fracciones simples por residuos, es decir:

$$A = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{2(s+100)}{(s+20)(s+2000)} = \frac{1}{200}$$

$$B = \lim_{s \rightarrow -20} \frac{2(s+100)}{s(s+2000)} = -\frac{2}{495}$$

$$C = \lim_{s \rightarrow -2000} \frac{2(s+100)}{s(s+20)} = -\frac{19}{19800}$$

Luego tomando la transformada de Laplace inversa resulta:

$$y(t) = \frac{1}{200} \mu(t) - \frac{2}{495} e^{-20t} \mu(t) - \frac{19}{19800} e^{-2000t} \mu(t)$$

Problema Resuelto 3:

Considere el sistema lineal estacionario en tiempo discreto representado por su función transferencia $H(z)$:

$$H(z) = \frac{1}{(1-0.5z^{-1})(1-2z^{-1})} \quad , \quad \text{RDC} \{H(z)\} = \{z / 0.5 < |z| < 2\}$$

- Indique si el sistema es BIBO estable. Justifique su respuesta.
- Indique si el sistema es causal, no causal o anticausal. Justifique su respuesta.
- Determine la respuesta al impulso $h(n)$ del sistema.

Solución:

- a. Como se verifica que $\text{RDC}\{H(z)\} = \{z / 0.5 < |z| < 2\} \supset \{z / |z| = 1\}$, el sistema es BIBO estable (recordar que esta es una condición necesaria y suficiente para BIBO estabilidad).
- b. La función transferencia Z puede escribirse como

$$H(z) = \frac{1}{(1-0.5z^{-1})(1-2z^{-1})} = \frac{z^2}{(z-0.5)(z-2)} ; \begin{cases} \text{ceros: } c_1 = c_2 = 0 \\ \text{polos: } p_1 = 0.5, p_2 = 2 \end{cases}$$

Como su región de convergencia es un anillo el sistema tiene una parte causal y una anticausal, es decir el sistema es **no causal**.

- c. Separamos $H(z)$ en fracciones simples

$$\begin{aligned} \frac{H(z)}{z} &= \frac{z}{(z-0.5)(z-2)} = \frac{A}{(z-0.5)} + \frac{B}{(z-2)} \\ \Rightarrow H(z) &= \frac{A}{(1-0.5z^{-1})} + \frac{B}{(1-2z^{-1})} \end{aligned}$$

$\uparrow$ $\uparrow$
causal **anticausal**
fila 3 fila 5

Por residuos resulta:

$$A = \lim_{z \rightarrow 0.5} \frac{z}{(z-2)} = -\frac{1}{3}$$

$$B = \lim_{z \rightarrow 2} \frac{z}{(z-0.5)} = \frac{4}{3}$$

Luego

$$h(n) = -\frac{1}{3} \left(\frac{1}{2}\right)^n \mu(n) - \frac{4}{3} 2^n \mu(-n-1)$$

