

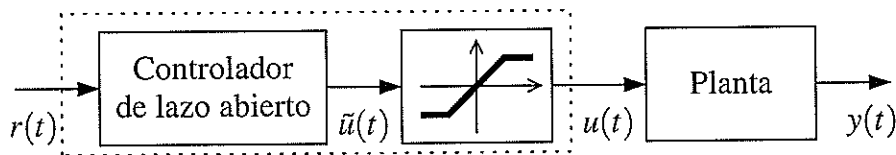
Certamen #1 – ELO270 – S2 2018

Soluciones

Problema 1.1 (10 puntos) El esquema de control de lazo abierto de la figura, la planta está definida por su ecuación diferencial

$$2 \frac{dy(t)}{dt} + y(t) = 3u(t - 0,1)$$

La actuación $u(t)$ está sujeta a una saturación en que su magnitud máxima es $\max |u(t)| < 1$. Proponga un controlador de lazo abierto que garantice "el mejor seguimiento posible" cuando la referencia $r(t)$ a seguir es una escalón unitario y grafique la actuación $u(t)$ correspondiente.



Solución

La función transferencia de la planta es

$$G_o(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{3 e^{-0.1s}}{2s + 1} \quad (\text{el retardo NO puede invertirse})$$

La saturación está en el esquema de control: NO puede eliminarse.

El controlador puede diseñarse como el inverso aproximado de $G_o(s)$:

$$C_a(s) = \frac{2s + 1}{3} \frac{1}{(Ts + 1)}$$

en fin el polo rápido se agrega para que sea pequeño.

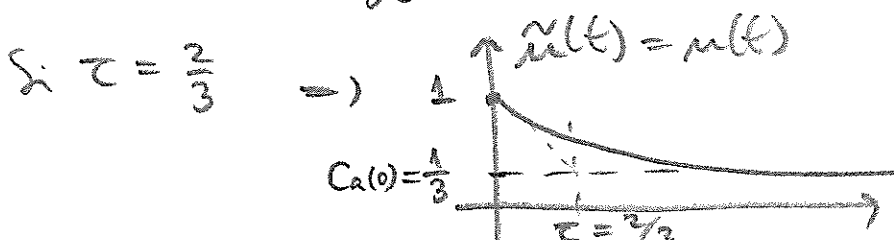
Pero note que, si $r(t) = u(t)$ entonces

$$u(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} s \left(\frac{1}{s} C_a(s) \right) = C_a(\infty) = \frac{2}{3\tau}$$

Por tanto para evitar la saturación, se elige τ tal que

$$\frac{2}{3\tau} \leq 1 \quad (\Leftrightarrow) \quad \tau \geq \frac{2}{3}$$

es decir el polo rápido no puede ser muy rápido para que NO haya saturación



Problema 1.2 (10 puntos) Considere el lazo de control estándar con un grado de libertad de la Figura 1. Se afirma que para compensar perfectamente perturbaciones constantes de entrada y de salida es suficiente ya sea que la planta o que el controlador tenga integración (polo en $s = 0$). Determine si dicha afirmación es verdadera o falsa.

Solución

1) La compensación de perturbaciones de salida depende de S_o

$$S_o = \frac{1}{1 + G_o C} \quad \text{por tanto para que } S_o(0) = 0$$

$$\text{es suficiente que } [G_o C]_{s=0} = \infty$$

$$\text{es decir, que } G_o(0) = \infty \quad \text{o que } C(0) = \infty$$

2) Para perturbaciones de entrada se debe analizar la sensibilidad nominal de entrada

$$S_{io} = \frac{G_o}{1 + G_o C}$$

Para que $S_{io}(0) = 0$ es suficiente que $C(0) = \infty$

pero si $G_o(0) = \infty$ pero $C(0) \neq \infty$

$$\text{entonces } S_{io}(0) = \left. \frac{1}{\frac{1}{G_o} + C} \right|_{s=0} = \frac{1}{C(0)}$$

Por tanto No es suficiente que la planta tenga integración.

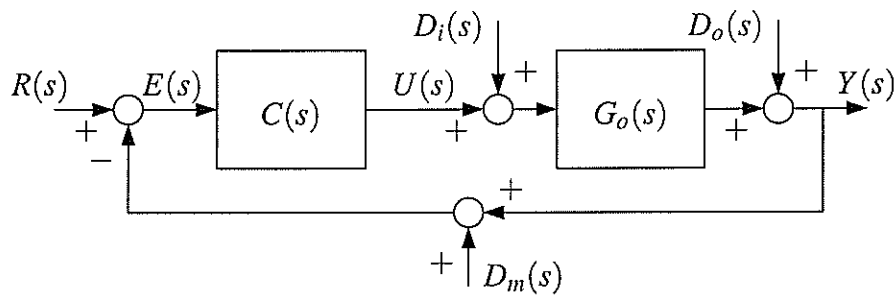


Figura 1: Lazo de control con un grado de libertad

Problema 1.3 (10 puntos) En el lazo de control de la Figura 1,

$$G_o(s) = \frac{-s+2}{s^2+s+1} \quad S_o(s) = \frac{s}{s+1}$$

Determine si el lazo es internamente estable.

Solución

(G_o es de orden 2 y S_o es de orden 1, por tanto debe haber cancelaciones)

Si G_o tiene un cero de fase no mínima en $s=2$ que NO puede ser cancelado, de otra forma el lazo es inestable.

Por tanto se debe cumplir que $T_o(2) = 0 \Leftrightarrow S_o(2) = 1$
pero para la sensibilidad nominal debe $S_o(2) = \frac{2}{3}$

Esto indica que NO se cumple la condición de interpolación y el lazo es por tanto inestable.

(También es posible calcular $T_o(s) = 1 - S_o(s) = \frac{1}{s+1}$
y luego $S_{no} = \frac{T_o}{G_o} = \frac{s^2+s+1}{(-s+2)(s+1)}$ ¡inestable!)

Problema 1.4 (10 puntos) En el lazo de control de la Figura 1

$$G_o(s) = \frac{s+1}{s^2+s+1} \quad T_o(s) = \frac{1}{\tau s+1} \quad , \quad \tau \ll 1$$

Haga un gráfico cualitativamente correcto de la actuación $u(t)$ cuando la referencia $r(t)$ es un escalón unitario.

Solución

Se tiene que $U(s) = S_{mo}(s) R(s)$

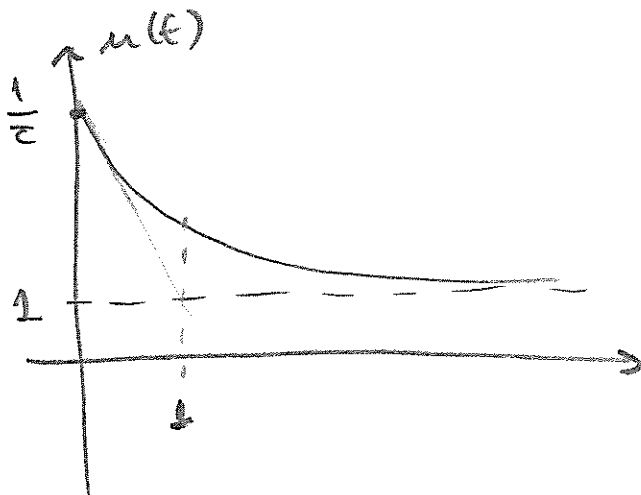
$$\text{en que } S_{mo}(s) = \frac{T_o(s)}{G_o(s)} = \frac{s^2+s+1}{(s+1)(\tau s+1)}$$

$$\Rightarrow U(s) = \frac{s^2+s+1}{(s+1)(\tau s+1)s} = \frac{A}{s} + \frac{B}{s+1} + \frac{C}{\tau s+1}$$

$\underbrace{\hspace{1.5cm}}_{\text{polo dominante}} \quad \underbrace{\hspace{1.5cm}}_{\text{polo rápido}}$

$A = S_{mo}(0) = 1$

$$\text{Además } u(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} s U(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} S_{mo}(s) = \frac{1}{\tau} \gg 1$$



(Note que la cancelación produce un polo LENTO en $S_{mo}(s)$, que es el de la planta $G_o(s)$)

Problema 1.5 (10 puntos) En el lazo de control de la Figura 1, se tiene que

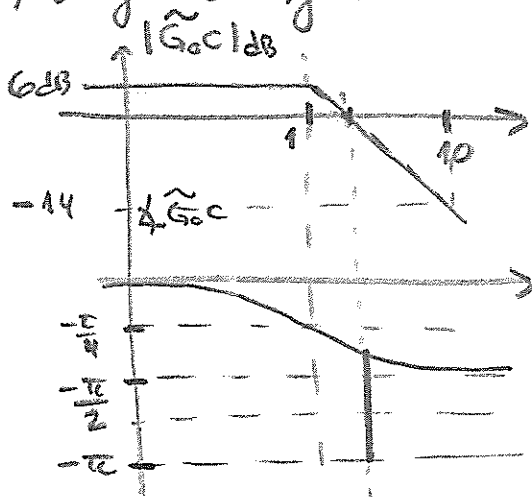
$$G_o(s)C(s) = \frac{2}{s+1}e^{-T_d s}$$

El retardo se aumenta desde $T_d = 0$ gradualmente hasta $T_d = T_{\text{critico}}$ en que el lazo exhibe una oscilación sostenida. Estime el valor de T_{critico} y la frecuencia de la oscilación sostenida ω_{osc} .

Solución

Hay (al menos) tres formas de estimar el retardo crítico:

1) Margen de fase



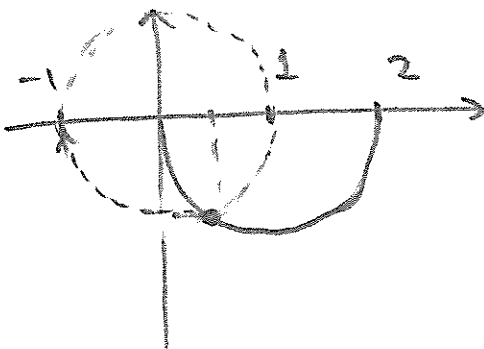
$$\hat{G}_o C = \frac{2}{s+1}$$

$\Rightarrow$ del Bode de magnitud se estima que $| \hat{G}_o C |_{\text{dB}} = 0$ cuando $\omega_\phi \approx 2 \frac{\text{rad}}{\text{s}}$

$\Rightarrow$ y del Bode de fase se estima que el margen de fase $\phi \approx \frac{2}{3}\pi$

$$\approx \text{Margen de retardo} = \frac{\phi}{\omega_\phi} = \frac{\frac{2}{3}\pi}{2} \approx 10$$

2) del Nyquist



Se aprecia que el margen de fase es precisamente

$$M_\phi = \phi = \frac{2\pi}{3}$$

y sucede cuando

$$\hat{G}_o C|_{j\omega_\phi} = \frac{1}{2} - j\frac{\sqrt{3}}{2}$$

$$\frac{2}{j\omega_\phi + 1} = \frac{1 - j\sqrt{3}}{2}$$

$$\frac{2(1 - j\omega_\phi)}{1 + \omega_\phi^2} = \frac{1 - j\sqrt{3}}{2} \quad (\Rightarrow) \quad \omega_\phi = \sqrt{3}$$

$$\Rightarrow \text{Margen de retardo} = \frac{\phi}{\omega_\phi} = \frac{2\pi}{3\sqrt{3}}$$

3) Mediante aproximación de primer (de 1º orden)

$$G_o C = \frac{2e^{-T_d s}}{s+1} \approx \frac{2(-\frac{T_d}{2}s+1)}{(s+1)(\frac{T_d}{2}s+1)}$$

el polinomio de lazo cerrado asociado es

$$\begin{aligned} \text{num } \{1 + G_o C\} &= (s+1)(\frac{T_d}{2}s+1) + 2(-\frac{T_d}{2}s+1) \\ &= \frac{T_d}{2}s^2 + (1+\frac{T_d}{2})s + 1 - T_d s + 2 \\ &= \frac{T_d}{2}s^2 + (1-\frac{T_d}{2})s + 3 \end{aligned}$$

Puede verse que si $T_d = 2$ el lazo se hace inestable
entonces $A_{cl}(s) = s^2 + 3$

y el lazo por tanto oscila a frecuencia $\sqrt{3}$

Problema 1.6 (10 puntos) En el lazo de control de la Figura 1,

$$G_o(s) = \frac{1}{s(s+2)} \quad C(s) = 2 + \frac{\alpha}{s}$$

Haga un diagrama del LGR del polinomio de lazo cerrado cuando $\alpha \in \mathbb{R}$.

Solución

$$A_L(s) = s^2(s+2) + 2s + \alpha$$

$$= [s^2 + 2s + 2]s + \alpha$$

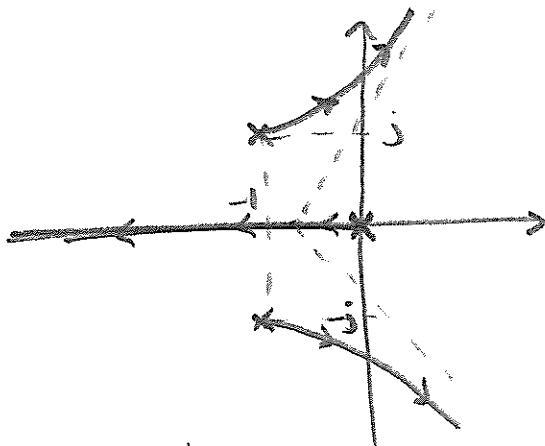
3 "polos"

no hay ceros

se ubican en $s=0$

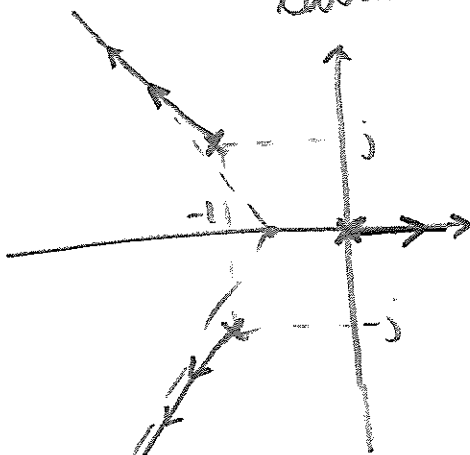
y en $s = -1 \pm j$

Para $\alpha > 0$ | el LGR comienza en los "polos" y hay 3 asíntotas } intersección $\sigma = \frac{\sum p - \sum c}{\#p - \#c} = -\frac{2}{3}$
ángulo $\eta_k = (2k-1)\frac{\pi}{3}$ } $\frac{\pi}{3}$
 $\frac{\pi}{3}$
 $-\frac{\pi}{3}$

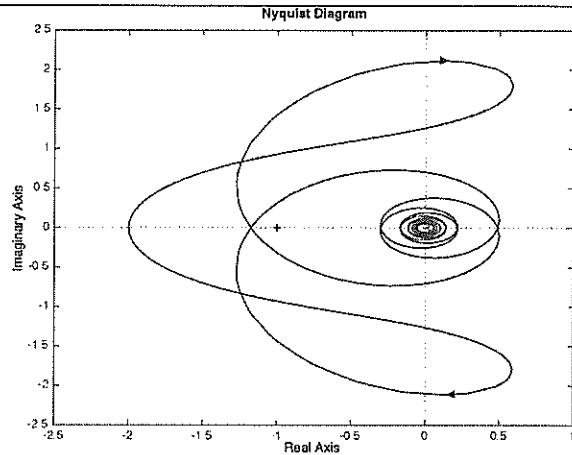


y hay LGR a la izquierda del "polo" en $s=0$

Para $\alpha < 0$ | Se construye el LGR complementario cambia el ángulo de las asíntotas $\eta_k = 2k\frac{\pi}{3}$ } $\frac{2\pi}{3}$
 $-\frac{2\pi}{3}$
 0
y NO hay LGR a la izquierda del "polo" en $s=0$, pero SI hay a su derecha



Problema 1.7 (10 puntos) La figura muestra el diagrama de Nyquist de una transferencia de lazo abierto (sin cancelaciones) que tiene **un** polo inestable. Determine si el lazo cerrado es estable



Solución

Se indica que G_oC tiene un polo inestable
 $\Rightarrow P = 1$

En la figura se aprecia que hay 1 encierro
 al $(-1, 0)$ pero en sentido horario
 $\Rightarrow N = -1$

Por tanto $N = Z - P \Leftrightarrow Z = N + P = 0$

es decir el lazo cerrado tiene 0 polos inestables.

(de hecho el gráfico corresponde a

$$G_oC = \frac{12(s^2 + s + 1)}{(s-1)(s+2)(s+3)} e^{-0.3s}$$