

Certamen #1 – ELO270 – S2 2017

Soluciones

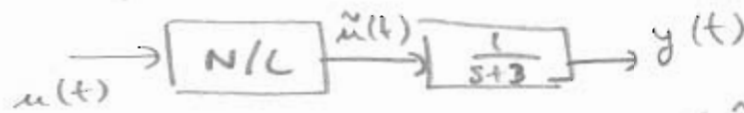
Problema 1.1 (10 puntos) Un sistema está definido por su ecuación diferencial

$$\frac{dy(t)}{dt} + 3y(t) = 1 - e^{u(t)}$$

Proponga un esquema de control en lazo abierto que garantice seguimiento perfecto en estado estacionario a referencias constantes.

Solución

El sistema tiene una no linealidad en la entrada y luego un bloque lineal.



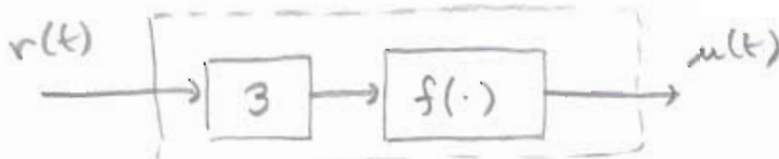
en que $\tilde{u}(t) = 1 - e^{u(t)}$

$\Leftrightarrow u(t) = \ln(-\tilde{u}(t) - 1)$



Es decir la no linealidad es invertible
(para $\tilde{u} \leq 1$)

Un esquema de control posible es



(entonces lazo abierto)

$f(\cdot)$ es la inversa de la no linealidad

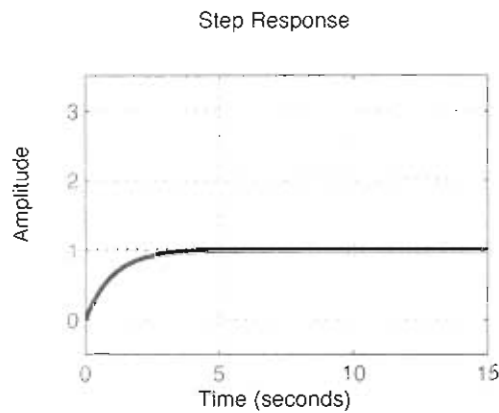
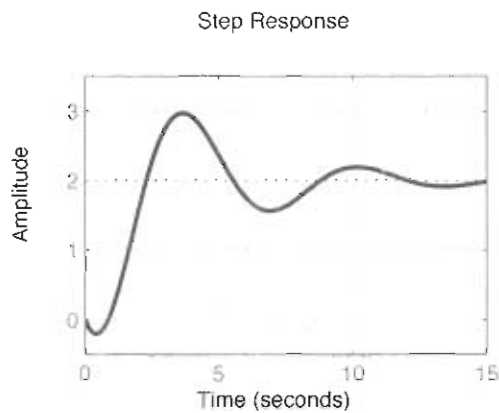
en que $u(t) = \ln(-3r(t) - 1)$

De esta manera $\tilde{u}(t) = 1 - e^{\ln(-3r(t) - 1)}$
 $= 3r(t)$

$\Rightarrow \frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{3}{s+3} = T(s)$

que garantiza seguimiento perfecto en e.e. a referencias constantes pues $T(0) = 1$

Problema 1.2 (10 puntos) La figura izquierda muestra la respuesta a escalón unitario de una planta y la figura derecha muestra la respuesta deseada cuando se introduce un escalón unitario como referencia a seguir, en ambos casos con condiciones iniciales iguales a cero. Determine si es posible diseñar un lazo de control estandar con un grado de libertad (Figura 1) que permita lograr el objetivo de control deseado.



Solución

De la figura izquierda, se aprecia que la planta tiene un cero de fase no mínima y polos complejos conjugados en el SPI (es estable)

$$G_o(s) = \frac{(-s+c)}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

$$\begin{aligned} c &> 0 \\ \omega_n &> 0 \\ 0 < \zeta < 1 \end{aligned} \quad G_o(0) > 0$$

De la figura derecha, se aprecia que la función de sensibilidad nominal complementaria deseada es de primer orden y estable:

$$T_o(s) = \frac{1}{\tau s + 1} \quad \tau > 0$$

Note que NO se cumple la condición de interpolación $T_o(0) = 0$ por tanto el cero de fase no mínima fue cancelado por el controlador y, por tanto, el lazo es INESTABLE.

$$\left[\text{De hecho: } T_o = \frac{G_o C}{1 + G_o C} \Leftrightarrow C = \frac{T_o}{G_o(1 - T_o)} = \frac{(s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2)}{(-s+c)\tau s} \right]$$

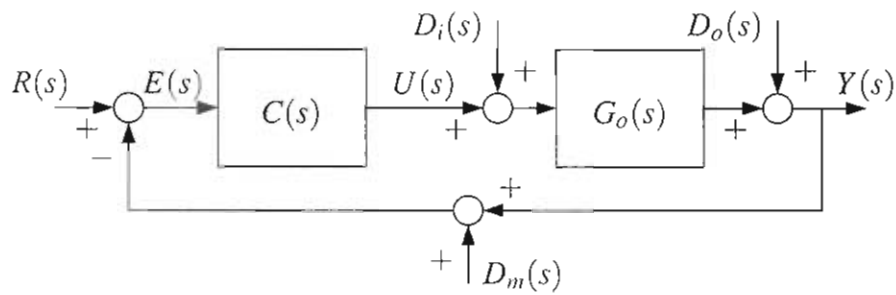


Figura 1: Lazo de control con un grado de libertad

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

$$G_o(s) = \frac{s+2}{s^2+0.5s+1} \quad S_o(s) = \frac{s}{s+1}$$

Determine si se satisfacen los siguientes requisitos de diseño

- (a) Lazo internamente estable,
- (b) Seguimiento perfecto en estado estacionario a referencia constante

Fundamente claramente su respuesta.

Solución

- (a) Note que $G_o(s)$ tiene polos y ceros estables que pueden ser cancelados (sin que el lazo se vuelva inestable) y $S_o(s)$ es estable, por tanto el lazo es internamente estable

[De hecho

$$\left. \begin{aligned} S_o(s) &= \frac{s}{s+1} \\ T_o(s) &= 1 - S_o(s) = \frac{1}{s+1} \\ S_{uo}(s) &= \frac{T_o(s)}{G_o(s)} = \frac{s^2+0.5s+1}{(s+2)(s+1)} \\ S_{ud}(s) &= S_o(s)G_o(s) = \frac{(s+2)s}{(s^2+0.5s+1)(s+1)} \end{aligned} \right\} \begin{array}{l} \text{todos} \\ \text{estables} \end{array} \quad]$$

- (b) $T_o(0) = 1$ por tanto SI hay seguimiento perfecto a referencias constantes en c.e.

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

$$G_o(s) = \frac{1}{s+1} \quad T_o(s) = \frac{1}{\tau s+1}$$

Determine cuál es máximo ancho de banda que puede elegirse para el lazo cerrado de tal manera que se garantice que $|u(t)| \leq 10$ la perturbación de salida es un escalón unitario.

Solución

La función transferencia entre la perturbación de salida $d_o(t)$ y $u(t)$ es

$$\frac{U(s)}{D_o(s)} = \frac{-G_o(s)}{1+G_o(s)C(s)} = -S_{no}(s) = \frac{-T_o(s)}{G_o(s)} = \frac{-(s+1)}{(\tau s+1)}$$

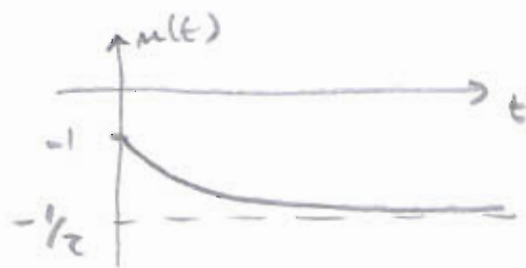
La respuesta a escalón unitario es

$$U(s) = \frac{-(s+1)}{(\tau s+1)} \cdot \frac{1}{s} = \frac{A}{s} + \frac{B}{\tau s+1} = A + B e^{-t/\tau}$$

Note que, por la forma de la respuesta sus máximos y mínimos están en $t=0^+$ y en $t \rightarrow \infty$

$$u(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sU(s) = -1/\tau$$

$$u(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} sU(s) = -1$$



Por tanto, $|u(t)| \leq 10 \Leftrightarrow \frac{1}{\tau} \leq 10$

y justamente el ancho de banda de $T_o(s)$ es $\frac{1}{\tau}$ y debe ser menor que 10 [rad/s]

Problema 1.5 (10 puntos) En el lazo de control de la Figura 1 el modelo nominal de la planta y el controlador son, respectivamente,

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

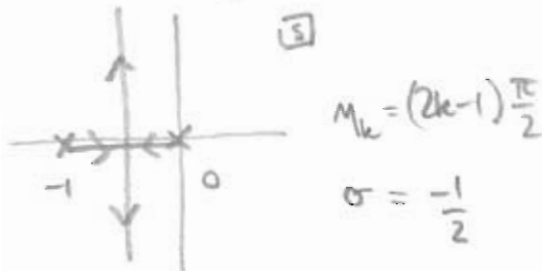
tal que el lazo nominal es internamente estable. Determine bajo qué condiciones el lazo **verdadero** es estable si la planta **verdadera** tiene un polo rápido estable no modelado, es decir, si

$$G(s) = \frac{1}{s(s+1)(\alpha s+1)} \quad \alpha \ll 1$$

Solución

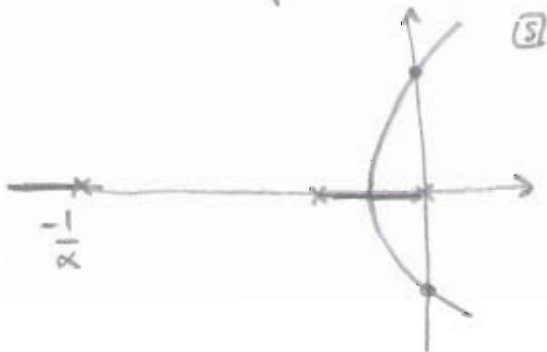
El lazo nominal es estable $\Leftrightarrow K_p > 0$

[Se puede ver por LGR o por $A_{cl}(s) = s^2 + s + K_p$]



estable $\Leftrightarrow K_p > 0$

El lazo verdadero es estable y $K_p < K_{p, \text{critico}}$, lo que también se puede ver en el LGR y en el Routh:



para ahora

$$\mu_k = (2k-1)\frac{\pi}{3}$$

$$\sigma = \frac{-1-1/\alpha}{2}$$

$$A_{cl}(s) = s(s+1)(\alpha s+1) + K_p$$

$$= \alpha s^3 + (1+\alpha)s^2 + s + K_p$$

Routh:

s^3	α	1	0
s^2	$1+\alpha$	K_p	0
s	$\frac{1+\alpha-\alpha K_p}{1+\alpha}$	0	
1	K_p		

Por tanto debe cumplirse $1+\alpha-\alpha K_p \geq 0$

$$K_p < \frac{1+\alpha}{\alpha}$$

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

$$G_o(s) = \frac{1}{s^2 - 1} \quad C(s) = K_p \left(1 + \frac{1}{T_i s} \right)$$

Si $T_i > 0$ está fijo, haga un diagrama del LGR del polinomio de lazo cerrado cuando $K_p > 0$.

Solución

$$Acl(s) = \underbrace{(s^2 - 1)}_{n=3} T_i s + \underbrace{K_p}_{\lambda > 0} \underbrace{(T_i s + 1)}_{m=1}$$

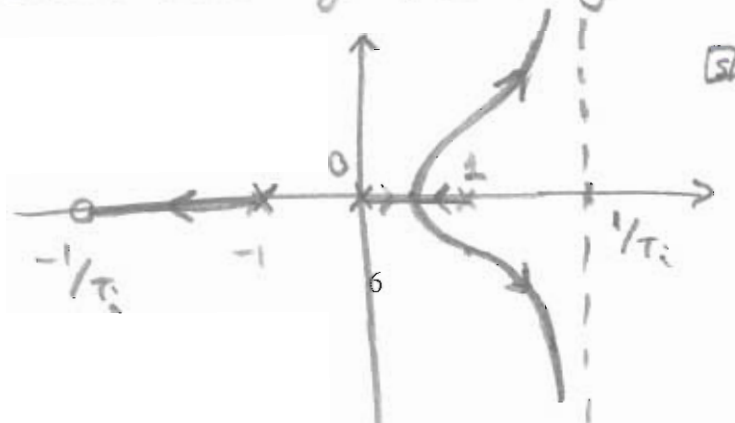
poles en $1, -1$ y 0 Cero en $-\frac{1}{T_i}$

Para construir el LGR se observa que

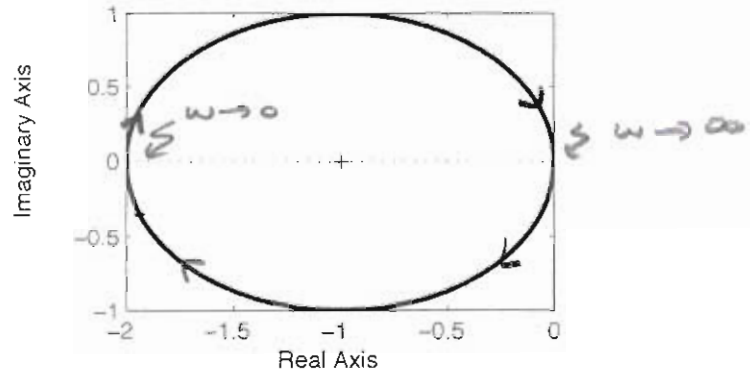
- existen 3 raíces
- empiezan en $1, -1, 0$
- terminan en $-\frac{1}{T_i}$ y $2 \text{ ram} \rightarrow \infty$
- Asíntotas: $\sigma = \frac{\sum p - \sum c}{\#p - \#c} = \frac{0 + (-1/T_i)}{3 - 1} = \frac{1}{T_i}$

$$\eta_k = \frac{(2k-1)\pi}{\#p - \#c} = \frac{(2k-1)\pi}{2}$$

- Hay LGR en el eje real a la izquierda de un número igual de polos y ceros. Si bien no se conoce la ubicación exacta del cero en $-\frac{1}{T_i}$, este se encuentra en el eje real negativo.



Nyquist Diagram



Problema 1.7 (10 puntos) La Figura muestra el diagrama de Nyquist de una transferencia (sin cancelaciones)

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

cuando $K_p = 1$.

Determine para qué rango de valores de K_p el lazo es internamente estable.

Solución

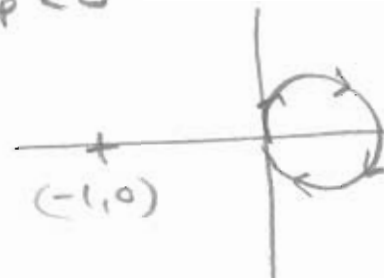
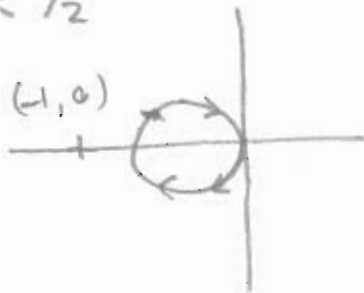
La transferencia dada tiene $P=1$ polos inestables

De la figura, se observa que el Nyquist encierra $N=1$ veces en sentido horario el punto $(-1,0)$,
por tanto el lazo cerrado tiene $Z = N + P = 2$
polos inestables.

Esta situación se da para $K_p > \frac{1}{2}$

Si $K_p < \frac{1}{2}$

o si $K_p < 0$



Por tanto $N=0 \Rightarrow Z = N + P = 1$

es decir hay 1 polo inestable.

[Nótese que el problema también puede ser analizado por Routh o LGR]