

Problema Q6.1 Considere una planta descrita por la función transferencia

$$G(s) = \frac{e^{-0,2s}}{s^2 - 4}$$

Se sabe que existe una perturbación de salida con energía en torno a $8[\text{rad/s}]$, que el ruido de medición de la salida es no despreciable para frecuencias mayores a $5[\text{rad/s}]$. Diseñe un controlador estabilizante que permita seguimiento estacionario perfecto a referencias constantes.

El controlador puede diseñarse por asignación de polos, aproximando o despreciando el retardo.

i) Si se desprecia $\Rightarrow G_0(s) = \frac{1}{s^2 - 4} = \frac{1}{(s+2)(s-2)}$ pero $G_0(s)$ se hace apreciable para $\omega > \frac{1}{0.2} = 5 \left[\frac{\text{rad}}{\text{s}} \right]$

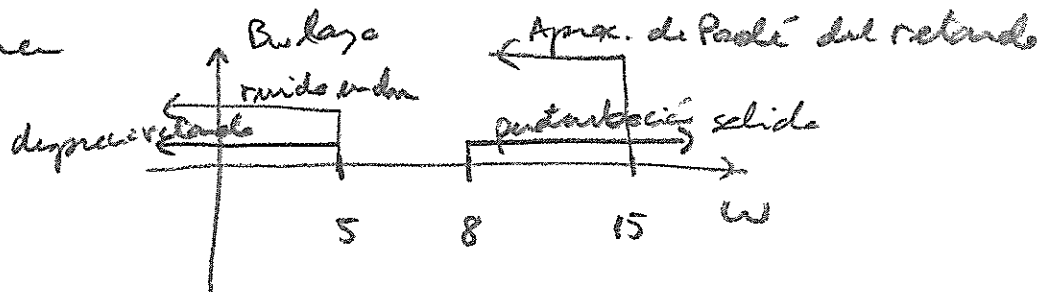
ii) Si se aproxima $\Rightarrow G_0(s) = \frac{(-0,1s+1)}{(0,1s+1)(s^2-4)}$ pero $G_0(s)$ se hace apreciable para $\omega > \frac{3}{0.2} = 15 \left[\frac{\text{rad}}{\text{s}} \right]$
 $\Rightarrow$ límite superior para $B_w(T_0) < 5$
 $\Rightarrow$ límite superior para $B_w(T_0) < 15$

iii) Ruido de medición $d_m(t)$ para $\omega > 5$ también impone un límite en el Bw del lazo : es mejor que sea $< 5 \left[\frac{\text{rad}}{\text{s}} \right]$

iv) La perturbación de salida en torno a $8 \left[\frac{\text{rad}}{\text{s}} \right]$ entonces conviene que el Bw del lazo sea MAJOR que $8 \left[\frac{\text{rad}}{\text{s}} \right]$

v) Seguimiento estacionario perfecto a ref. constante se logra con $T_0(0) = 1$ incluyendo integración en el controlador. ($r=1$)

En resumen



Note que los requisitos no son posibles de satisfacer TODOS simultáneamente. El más importante es el asociado a la aproximación del retardo pues es el que garantiza estabilidad robusta

Se debe elegir entre
 (A) respetar restricción asociada al ruido de medición
 o bien (B) respetar restricción asociada a la perturbación de salida.

(A) elegimos un B_w del tipo $\leq 5 \text{ rad/s}$ y despreciamos el retardo.

$$\Rightarrow G_o(s) = \frac{1}{(s-2)(s+2)} \quad m=2 \quad (r=1)$$

$$\Rightarrow C(s) = \frac{p_2 s^2 + p_1 s + p_0}{s(s+l_0)} = \frac{(\tilde{p}_1 s + \tilde{p}_0)(s+2)}{s(s+l_0)} \quad (m_c = m-1+r)$$

$$A_0 L + B_0 P = A_c I$$

Ecua. de diseño

$$(s-2)(s+2) s(s+l_0) + 1 \cdot (\tilde{p}_1 s + \tilde{p}_0)(s+2) = (s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2)(s+a)$$

$$s^3 + (l_0-2)s^2 + (\tilde{p}_1-2l_0)s + \tilde{p}_0 = (s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2)(s+a)$$

$\Rightarrow$ Se debe resolver

$$l_0 - 2 = 2\zeta\omega_n + a$$

$$\tilde{p}_1 - 2l_0 = 2\zeta\omega_n a + \omega_n^2$$

$$\tilde{p}_0 = \omega_n^2 a$$

$$\omega_n = 5 \quad \left\{ \begin{array}{l} B_w(T_0) = 5 \\ \frac{2}{3} \approx 0.7 \\ a = 10 \end{array} \right. \quad \begin{array}{l} \text{pelo} \\ \text{rápido} \end{array}$$

③ escoger un B_w mayor que 8 (doble)
pero menor que 15 (Pede)

$$G_o(s) = \frac{-0.1s+1}{(0.1s+1)} \frac{1}{(s-2)(s+2)} = \frac{-s+10}{(s+10)(s+2)(s-2)} \quad \begin{matrix} m=3 \\ (r=1) \end{matrix}$$

$$\Rightarrow C(s) = \frac{p_3 s^3 + p_2 s^2 + p_1 s + p_0}{s(s^2 + l_1 s + l_0)} = \frac{(s+10)(s+2)(\tilde{p}_1 s + \tilde{p}_0)}{s(s^2 + l_1 s + l_0)} \quad (M_c = m - (1+r))$$

Ecuación diofántica:

$$A_o L + B_o P = A_c I$$

$$\cancel{(s+10)} \cancel{(s+2)} (s-2) s(s^2 + l_1 s + l_0) + (-s+10) \cancel{(s+10)} \cancel{(s+2)} (\tilde{p}_1 s + \tilde{p}_0) = \frac{(s+10)(s+2)}{(s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2)} (s+a)^3$$

En $A_c I$ se escoge, por ejemplo:

$$\begin{matrix} \omega_n = 10 \\ \zeta = 0.7 \\ a = 15 \end{matrix} \left\{ \begin{matrix} B_w(T_0) = 10 \\ \text{polo rápido triple} \end{matrix} \right.$$

se debe igualar coeficiente a coeficiente y resolver...