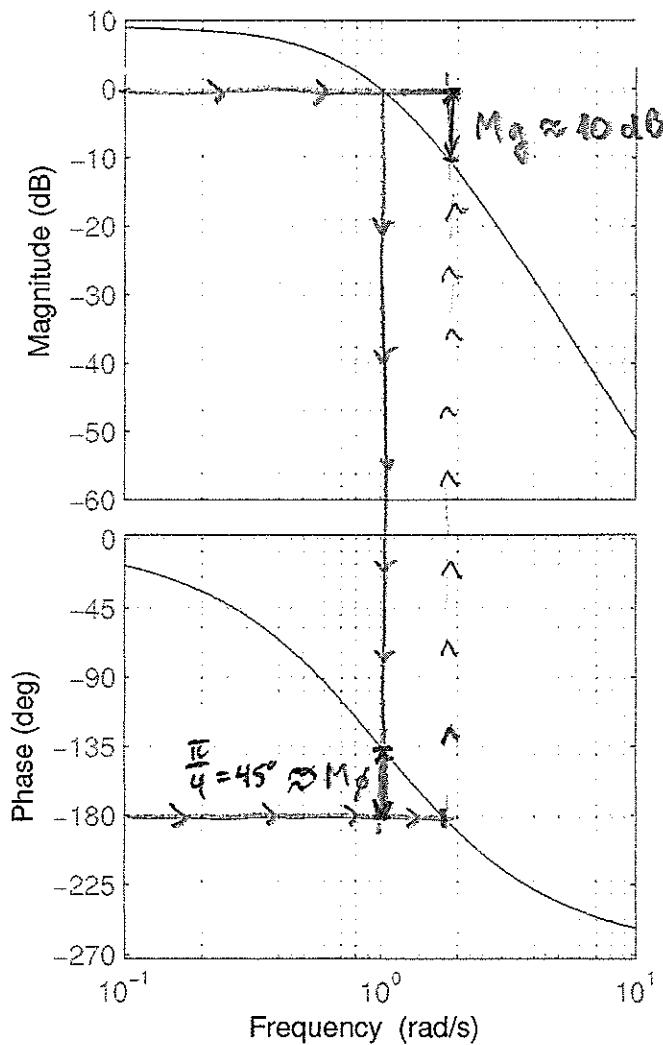


Certamen #2 – ELO270 – S2 2017

Soluciones

Bode Diagram



**Problema 2.1 (10 puntos)** La figura muestra el diagrama de Bode de la transferencia de lazo abierto estable. Determine el máximo retraso que se puede agregar a la transferencia de lazo abierto antes que el lazo se inestabilice.

*Solución*

Del diagrama de Bode se aprecia que  $M_\phi \approx 45^\circ$  cuando  $\omega_p = 1 \frac{\text{rad}}{\text{s}}$  y el margen de ganancia es  $M_g \approx 10 \text{ dB}$  cuando  $\omega_g \approx 2 \frac{\text{rad}}{\text{s}}$

El máximo retraso que se puede agregar es tal que

$$-M_\phi = 4 e^{j\omega_p T_d} \Leftrightarrow T_d = \frac{M_\phi}{\omega_p} = \frac{\pi/4}{1} \approx 0.75 \text{ [s]}$$

Problema 2.2 (10 puntos) Considere una planta con modelo nominal

$$G(s) = \frac{e^{-0.1s}}{s-1}$$

Diseñe un controlador estabilizante que garantice rechazo perfecto en estado estacionario a perturbaciones de salida de tipo escalón y que satisface

$$0.5|S_o(j\omega)| \leq |S(j\omega)| \leq 1.5|S_o(j\omega)|$$

$$(\log_{10} 3 \approx 1/2)$$

Solución

De la condición de desempeño robusto

$$\left| \frac{1}{1 + |T_0||G_0|} \right| \leq |S(j\omega)| \leq \frac{1}{1 - |T_0||G_0|} |S_o(j\omega)|$$

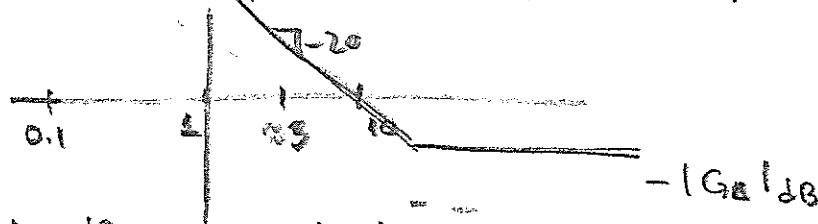
$$\Rightarrow \frac{1}{2} \leq \frac{1}{1 + |T_0||G_0|} \Rightarrow |T_0||G_0| \leq 1$$

$$\text{y } \frac{3}{2} \geq \frac{1}{1 - |T_0||G_0|} \Rightarrow |T_0||G_0| \leq \frac{1}{3}$$

$$|T_0|_{dB} \leq -|G_0|_{dB} = 20 \log_{10} 3 \approx 4.8$$

Si se desprecia el retardos,  $|G_0|$  se hace apreciable para

$$\omega \approx \frac{1}{T_0} = 10$$



Para que  $|T_0|_{dB}$  sea 10 dB bajo  $-|G_0|_{dB}$

el ancho de banda debe ser menor que  $\omega \approx 3$  pero MAYOR que  $\omega=1$  para el polo inestable

$$G_0(s) = \frac{1}{s+1} \quad (m=1) \quad C(s) \cdot \text{con itinerancia para rechazo de e.e. a } d_0(t) \\ (n=1) \Rightarrow C(s) = \frac{P_1 s + P_0}{s}$$

$$\Rightarrow A_{cl}(s) = A_0(s) L(s) + B_0(s) P_1(s)$$

$$\frac{s^2 + 2\zeta \omega_n s + \omega_n^2}{s+1} = (s+1)^2 + P_1 s + P_0 \Rightarrow P_1 = 1 + 2\zeta \omega_n$$

$$P_0 = \omega_n^2$$

$$\omega_n < 3$$

$$\zeta = 0.7$$

Problema 2.3 (10 puntos) En un lazo de control estándar con un grado de libertad

$$G_o(s) = \frac{1}{s+1} \quad C(s) = \frac{3(s+1)}{4s}$$

Se sabe además que la actuación está limitada a  $|u(t)| \leq 2$  y que la referencia es  $r(t) = \cos(t)$ . Determine si, en estado estacionario, hay o no saturación en la actuación.

Solución

Para determinar la actuación en estado estacionario calculamos

$$S_{uc}(s) = \frac{C(s)}{1 + G_o(s)C(s)} = \frac{\frac{3(s+1)}{4s}}{1 + \frac{3(s+1)}{4s}} = \frac{3(s+1)}{4s+3}$$

[ Nota: Hay una cancelación estable, por tanto  $A_d(s) = (4s+3)(s+1)$  : es estable  $\Rightarrow$  Existe el e.e.]

$$\text{Si } r(t) = \cos(t) \Rightarrow u_{ec}(t) = |S_{uc}(jt)| \cos(t + \arg S_{uc}(jt))$$

$$S_{uc}(jt) = \frac{3(j+1)}{4(j+3)} \Rightarrow |S_{uc}(jt)| = \frac{3\sqrt{2}}{5} \approx \frac{3 \cdot 1.4}{5} < 2$$

... lo cual indica que NO hay saturación en la actuación

Problema 2.4 (10 puntos) Considere una planta con modelo nominal

$$G_0(s) = \frac{1}{s-2}$$

Diseñe un controlador estabilizante si se sabe que existe un perturbación de entrada de la forma  $d_i(t) = A \cos(t + \phi)$ .

Solución

- 1) Planta inestable con polo en  $s=2$ : Anchura de banda debe ser menor que 2 para evitar overshoot excesivo
- 2) Perturbación de entrada de la forma  $A \cos(t + \phi)$ 
  - i) Se puede ATENCIÓN, eligiendo ancho de banda del lazo MAYOR que  $w = 1 \text{ rad/s}$ , o bien
  - ii) Se puede diseñar un controlador resonante de manera de obtener redondos perfiles de e.e.

Caso ii) Se diseña un controlador con integración ( $r=1$ ) que estabilice el lazo y que el ancho de banda sea mayor que  $w = 2 \text{ rad/s}$

$$G_0(s) = \frac{1}{s-2} \Rightarrow n=1 \Rightarrow C(s) = \frac{P_1 s + P_0}{s} \quad (M_C = n - 1 + r = 1)$$

Ecuación dif. plantas:  $A_d(s) = A_0(s) L(s) + B_0(s) P(s)$

$$\underbrace{s^2 + 2\zeta w_n s + w_n^2}_{\text{para ejemplo } w_n=3} = (s-2) s + 1 (P_1 s + P_0)$$

$$\text{por ejemplo } w_n=3 \quad \zeta = 0.7$$

$$2\zeta w_n = -2 + P_1$$

$$w_n^2 = P_0$$

Caso (ii) Se disminuye la constante resonante ( $\gamma = 2$ ) que establece el lazo

Dado que  $C(s)$  no tiene integración no es válido el criterio del overshoot, por tanto procede a los criterios.

$$G_c(s) = \frac{1}{s-2} \Rightarrow n=1 \Rightarrow C(s) = \frac{\rho_2 s^2 + \rho_1 s + \rho_0}{s^2 + 1^2} \quad \text{m.c.} = n + \text{tr} = 2$$

$\Rightarrow$  Ex. digunakan

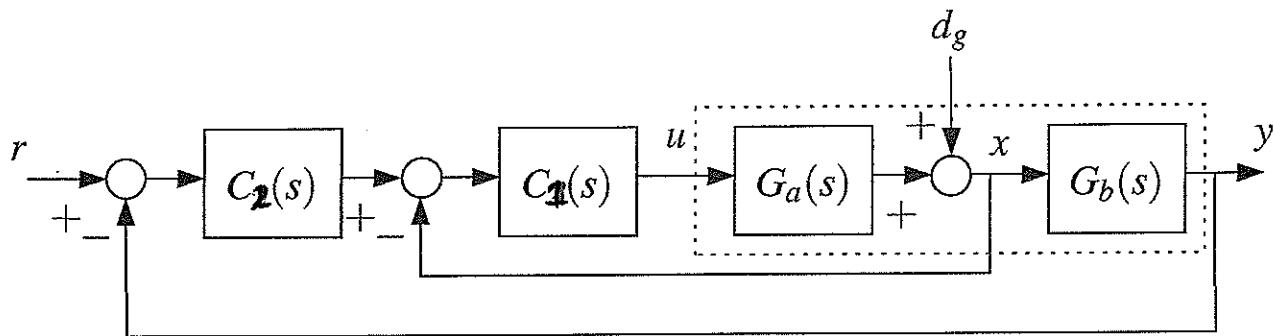
$$A_{cl} = A_0 L + B_0 P$$

$$\underline{(s^2 + 2\zeta_m s + \omega_n^2)(s+a)} = (s-2)(s^2+1) + \rho_2 s^2 + \rho_1 s + \rho_0$$

para elegirlos

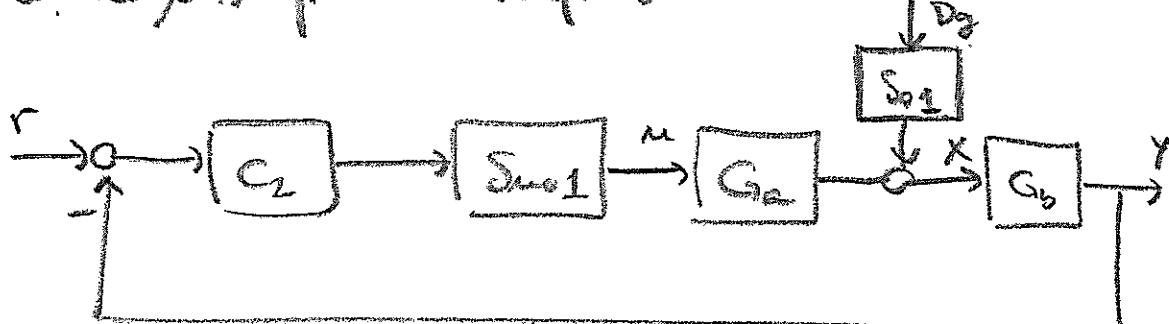
$$\left. \begin{array}{l} \omega_n = 2 \\ \zeta = 0.7 \\ a = 3 \end{array} \right\} B_m \approx 2 \text{ rad/s}$$

... de donde se obtienen  $\rho_2, \rho_1, \rho_0$



**Problema 2.5 (10 puntos)** En el lazo de control en cascada de la figura, determine la función de transferencia entre  $r(t)$  y  $u(t)$ .

El lazo se puede representar como



$$\text{en que } S_{u01} = \frac{C_1}{1 + G_a C_1}$$

por tanto

$$\frac{U(s)}{R(s)} = \frac{C_2 S_{u01}}{1 + C_2 S_{u01} G_a G_b} = \frac{C_2 C_1}{1 + G_a C_1 + G_a G_b C_1 C_2}$$

Suponemos  $d_g(t) = 0$  ( $\Leftrightarrow D_g(s) = 0$ ) por superposición

Problema 2.6 (10 puntos) Considere una planta con modelo nominal

$$G_o(s) = \frac{\omega_o^2}{s^2 + \omega_o^2}$$

Se desea diseñar un lazo de control estable cuyo transiente decaiga al menos tan rápido como  $e^{-2t}$ . Explique claramente todas las condiciones que debe satisfacer una función de sensibilidad nominal complementaria  $T_o(s)$  "adecuada".

Solución

La función de sensibilidad nominal complementaria debe cumplir las siguientes condiciones:

- i) Ser estable
- ii) Poles a la izquierda del  $\operatorname{Re} s \neq -2$   
dominantes
- iii) Condiciones de interpolación  
 $G_o(\pm j\omega_o) = \infty \Rightarrow T_o(\pm j\omega_o) = 1$  y  $S_o(\pm j\omega_o) = 0$   
de otra forma los polos de la planta fueron cancelados  
y el lazo es inestable
- iv) Grado relativo de  $T_o(s) \geqslant$  grado relativo de  $G_o(s) = 2$   
de otra forma  $C(s)$  es impropio.