

ELO270 – S2 2020 – Control #4

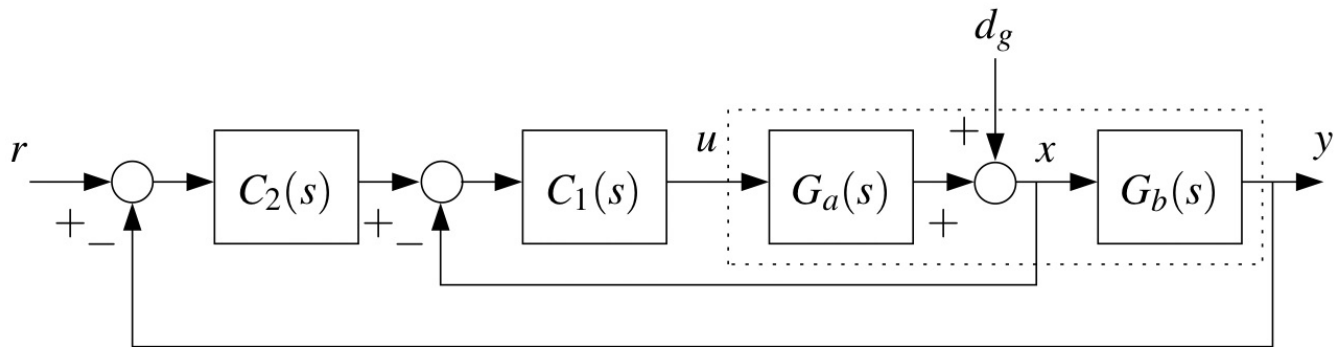
Problema 4.1 En el lazo de control en cascada de la figura, $K > 0$, $p > 0$ y

(10)

$$C_2(s) = \frac{K(s+p)}{s} \quad C_1(s) = 2p \quad G_a(s) = \frac{1}{s-p} \quad G_b(s) = \frac{1}{s}$$

(4) (a) Determine si el sistema de control es internamente estable.

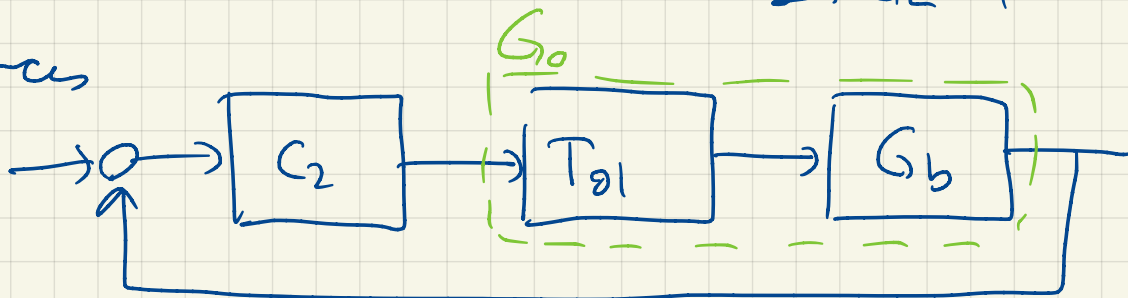
(b) Determine $u(0^+)$ cuando $d_g(t) = \mu(t)$.



(a) La función de sensibilidad complementaria del lazo interior es

$$T_{o1}(s) = \frac{G_a C_1}{1 + G_a C_1} = \frac{2p}{s+p} \quad \checkmark$$

Entonces



$$G_o = T_{o1} G_b = \frac{2p}{(s+p)s} = \frac{B_o}{A_o} \quad \checkmark$$

$$C_2 = \frac{(s+p)}{s} = \frac{P}{L}$$

$$\begin{aligned} \Rightarrow A_d &= A_o L + B_o P \\ &= (s+p)s \cdot s + 2p \cdot K(s+p) = \\ &= (s+p)(s^2 + 2Kp) \quad \checkmark \end{aligned}$$

$$\text{p.dos: } s_1 = -p \text{ (estable)}$$

$$s_{2,3} = \pm j\sqrt{2Kp} \text{ (inestables!)} \quad \checkmark$$

Por tanto, el sistema de control es inestable.

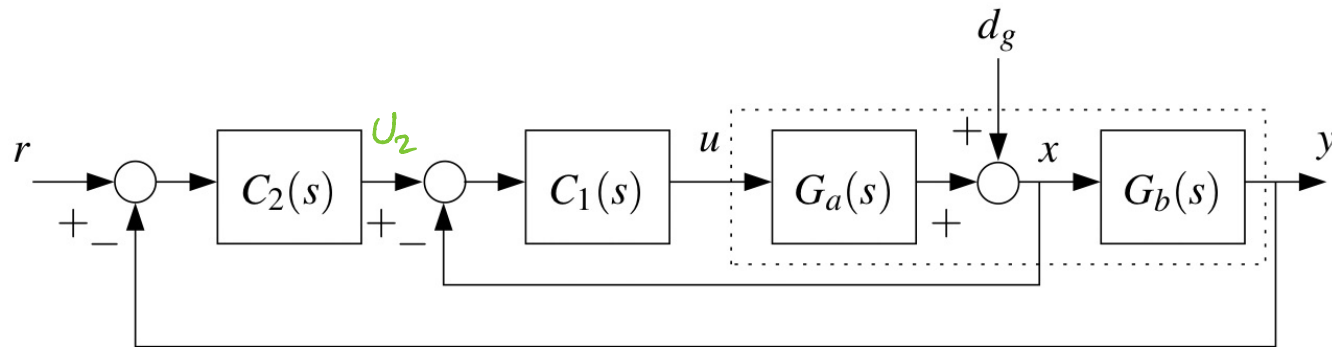
ELO270 - S2 2020 - Control #4

Problema 4.1 En el lazo de control en cascada de la figura, $K > 0$, $p > 0$ y

$$C_2(s) = \frac{K(s+p)}{s} \quad C_1(s) = 2p \quad G_a(s) = \frac{1}{s-p} \quad G_b(s) = \frac{1}{s}$$

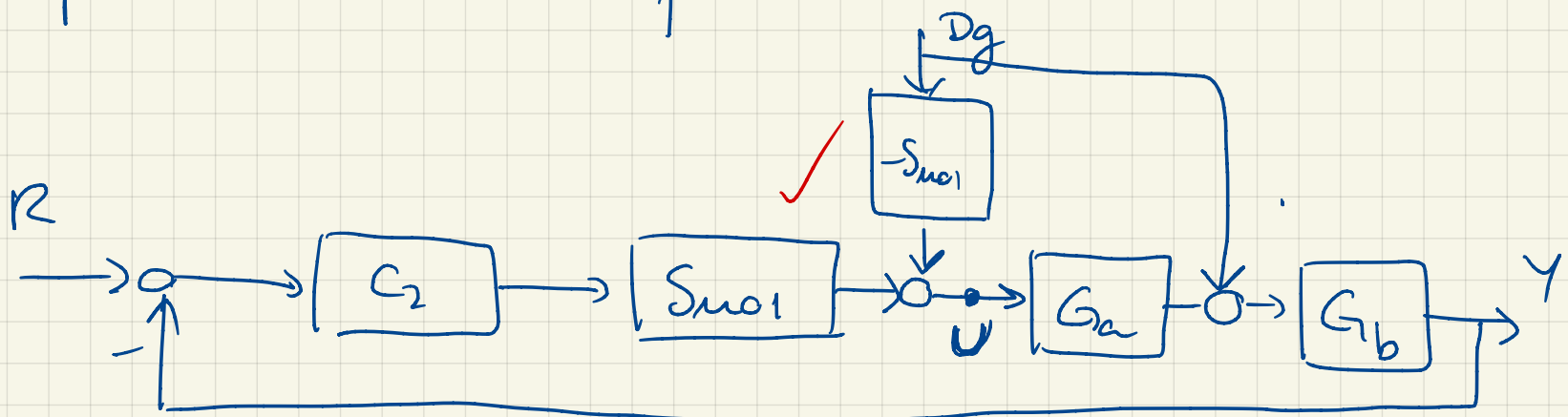
(a) Determine si el sistema de control es internamente estable.

(b) Determine $u(0^+)$ cuando $d_g(t) = \mu(t)$.



→ Por ecs:
 $X = d_g + G_a U$
 $U = C_1 U_2 - X$
 $U_2 = C_2 (r - Y)$
 $Y = G_b X$
 → Obtener $\frac{U}{d_g}$
 (eliminar X, Y, U_2)

(b) Para determinar $\frac{U}{d_g}$ es conveniente usar las funciones de sensibilidad para representar el esquema en cascada:



en que $S_{moi} = \frac{C_1}{1 + G_a C_1} = \frac{2p(s-p)}{s+p}$

$$\frac{U}{d_g} = \frac{-S_{moi} + G_b C_2 S_{moi}}{1 + G_a G_b C_2 S_{moi}} = \frac{\frac{2p(s-p)}{s+p} \left(-1 + \frac{1}{s} \frac{K(s+p)}{s} \right)}{1 + \frac{1}{(s-p)} \frac{1}{s} \frac{K(s+p)}{s} \frac{2p(s-p)}{s+p}}$$

$$= \frac{2p(s-p)(-s^2 + Ks + Kp)}{(s+p)(s^2 + 2Kp)}$$

$$d_g(t) = \mu(t) \Leftrightarrow D_g(s) = \frac{1}{s}$$

$$u(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} s U(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} s \left(\frac{H(s)}{s} \right) = H(\infty) = -2p$$

Teorema
 Valor
 Inicial

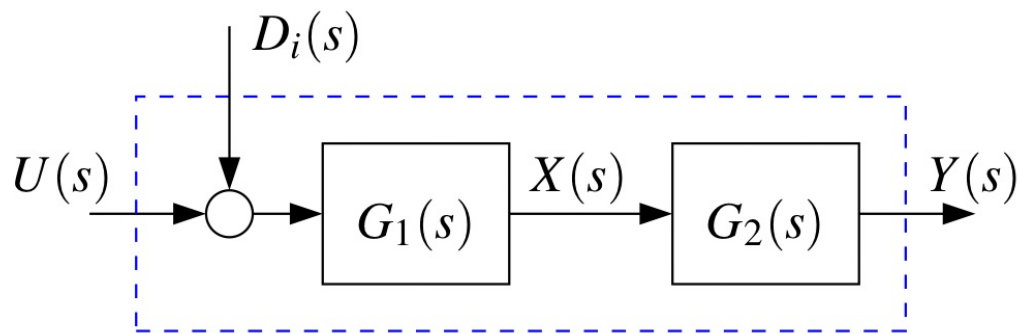
Problema 4.2 Considere una planta como en la figura en que

(10)

$$G_1(s) = G_2(s) = \frac{1}{s}$$

Se sabe que la perturbación $d_i(t)$ es de baja frecuencia y que se puede medir $y(t)$ con ruido no despreciable a contar de B [rad/s], pero $x(t)$ se puede medir con ruido no despreciable a contar de $2B$ [rad/s].

Indique cómo diseñaría cada bloque de un sistema de control adecuado en base a la información disponible.



Requisitos de diseño:

- Perturbación de baja frecuencia: $C(s)$ con integración para garantizar $S_0(0) = 0$ y $S_0(0) = 0$ ✓

- Medición de $y(t)$ con ruido a contar de B [$\frac{\text{rad}}{\text{s}}$] entonces ancho de banda del lazo debe ser MENOR que B [$\frac{\text{rad}}{\text{s}}$] ✓

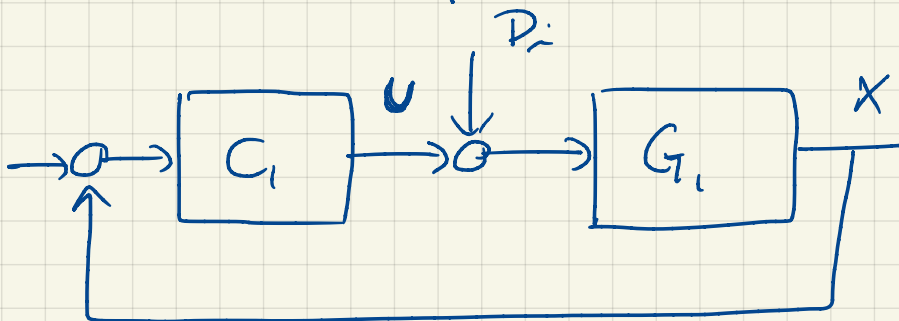
- Medición de $x(t)$ con ruido a contar de $2B$ [$\frac{\text{rad}}{\text{s}}$] entonces puede usarse control en cascada para mejorar desempeño del lazo ✓

⊗ [• No se indica si $d_i(t)$ es medible, si lo fuese, puede usarse prealimentación de perturbación]

Diseño de bloques:

C_1 | $G_1(s) = \frac{1}{s}$ ($m=1$)

$C_1(s)$ %integración ($r=1$)



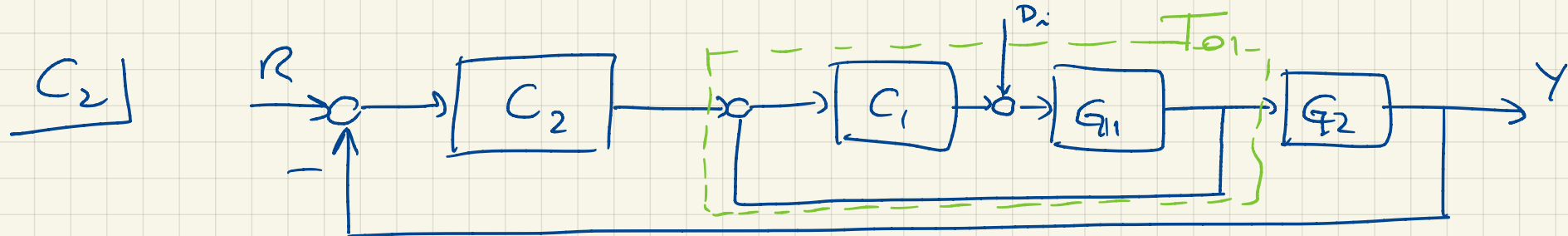
$\Rightarrow m_p = m_x = m - 1 + r = 1 \Rightarrow C(s) = \frac{p_1 s + p_0}{s}$ ✓ (control PI)

Se resuelve la ec. diofantina:

$$A_{01} L_1 + B_{01} P_1 = A_{d1}$$

$$s - s + 1(p_1 s + p_0) = s^2 + 2\zeta_1 \omega_{n1} s + \omega_{n1}^2$$

Para garantizar ancho de banda $\begin{cases} \omega_{n1} = 2B \\ \zeta \approx 0.7 \end{cases}$ ✓



Se considere la planta : $G_o = T_{o1} \cdot G_2$

en que $T_{o1} = \frac{G_1 C_1}{1 + G_1 C_1}$

$$\Rightarrow G_o = \frac{P_1 s + P_0}{s^2 + 2\zeta_1 \omega_{n1} s + \omega_{n1}^2} \cdot \frac{1}{s} = \frac{B_{o2}}{A_{o2}} \quad (n=3)$$

Elegimos $C_2(s)$ con integración, para compensar perturbaciones y garantizar buen seguimiento. ($r=1$)

$$\Rightarrow m_p = m_e = n - l + r = 3 \Rightarrow C_2(s) = \frac{\bar{P}_3 s^3 + \bar{P}_2 s^2 + \bar{P}_1 s + \bar{P}_0}{s(s^2 + \bar{L}_1 s + \bar{L}_0)} = \frac{\bar{P}_2}{s} \quad \checkmark$$

(Por simplicidad, se pueden cancelar polos de T_{o1})

Ec. diáfana: $A_{o2} L_2 + B_{o2} P_2 = A_{d2}$

$$(s^2 + 2\zeta_1 \omega_{n1} s + \omega_{n1}^2) [s^2 (s^2 + \bar{L}_1 s + \bar{L}_0) + (p_1 s + p_0)(\tilde{p}_1 s + \tilde{p}_0)]$$

$$= \underbrace{(s^2 + 2\zeta_2 \omega_{n2} s + \omega_{n2}^2)}_{\text{polos dominantes}} \underbrace{(s^2 + 2\zeta_1 \omega_{n1} s + \omega_{n1}^2)}_{\text{cancelaciones}} \underbrace{(s+a)^2}_{\text{polos rápidos}}$$

$$\omega_{n2} = B$$

$$\zeta \approx 0.7$$

(para garantizar ancho de banda)

⊛ Adicionalmente, si d_i es medible, se podría usar prealimentación de perturbación



Note que puede elegirse o bien, si hay ruido

$$H_{ff}(s) = -1$$

$$H_{ff}(s) = \frac{-1}{\tau s + 1}$$

τ pequeño