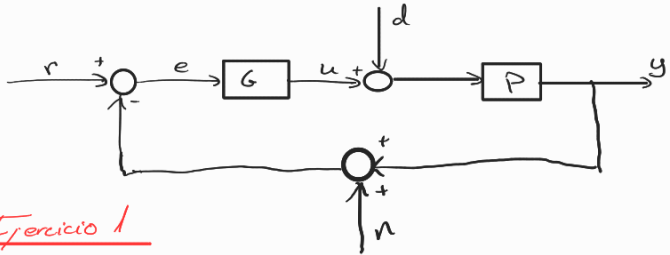


Marcos López López

A-22

PRACTICA 8



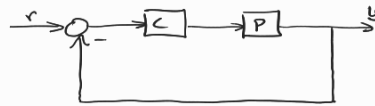
$$P(s) = \frac{1.3}{s+0.01}$$

$$C(s) = K \frac{s+0.2}{s}$$

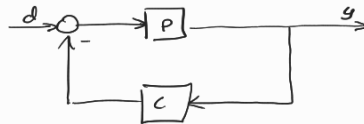
Ejercicio 1

1a)

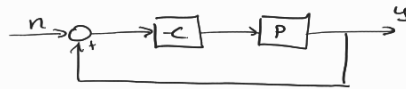
$$Y(s) = \frac{C(s)P(s)}{1+C(s)P(s)} R(s)$$



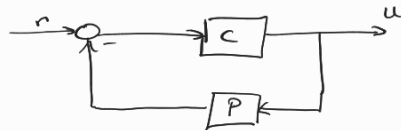
$$Y(s) = \frac{P(s)}{1+C(s)P(s)} D(s)$$



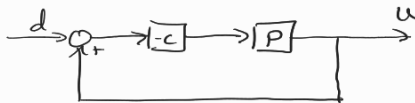
$$Y(s) = \frac{-C(s)P(s)}{1+C(s)P(s)} N(s)$$



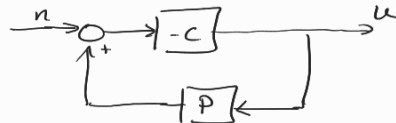
$$U(s) = \frac{C(s)}{1+C(s)P(s)} R(s)$$



$$U(s) = \frac{-C(s)P(s)}{1+C(s)P(s)} D(s)$$



$$U(s) = \frac{-C(s)}{1+C(s)P(s)} N(s)$$



1b)

$$E(s) = \underbrace{\frac{1}{1+C(s)P(s)}}_{G_{er}(s)} R(s) + \underbrace{\frac{-P(s)}{1+C(s)P(s)}}_{G_{ed}(s)} D(s) + \underbrace{\frac{-1}{1+C(s)P(s)}}_{G_{en}(s)} N(s)$$

Ejercicio 2

→ Inmunidad al ruido $|G_{en}(j\omega)| \approx 0 \rightarrow \left| \frac{-CP}{1+CP} \right| \approx 0 \rightarrow$ Necesitamos una C muy baja para que el módulo se aproxime a 0

→ Modulación del control (o Esfuerzo de Control) $|G_{er}(j\omega)| \approx 0 \rightarrow \left| \frac{C}{1+CP} \right| \approx 0 \rightarrow C$ debe ser muy pequeña

Ejemplo 1 - Rechazo de perturbaciones

$$f_d = 0.1 \text{ Hz} \rightarrow \omega_d = 2\pi f_d = 0.628 \text{ rad/s}$$

1a)

$$G_{yd}(s) = \frac{P}{1+CP} = \frac{\frac{1.3}{s+0.01}}{1 + \frac{1.3K(s+0.2)}{s(s+0.01)}} = \frac{1.3s}{s^2 + (0.01+1.3K)s + 0.26K}$$

$$G_{yd}(j\omega_d) = \frac{1.3j\omega_d}{-\omega_d^2 + (0.01+1.3K)j\omega_d + 0.26K} \rightarrow |G_{yd}(j\omega_d)| = \frac{1.3\omega_d}{\sqrt{(-\omega_d^2 + 0.26K)^2 + (0.01+1.3K)^2\omega_d^2}}$$

1b) $K = 0.5$

$$|G_{yd}(j\omega_d)| = 1.6606 \rightarrow |G_{yd}(j\omega_d)|_{dB} = 4.4405 \text{ dB}$$

1c)

$$A_d = 0.5$$

$$A_y = A_d |G_{yd}(j\omega_d)| = 0.5 = 1.6606 = 0.8303 \text{ m/s} \approx 3 \text{ Km/h}$$

\Rightarrow La salida y oscilará $\pm 3 \text{ Km/h}$ con respecto a la V_0 fijada $\Rightarrow \boxed{87 \frac{\text{Km}}{\text{h}} \leq y \leq 93 \frac{\text{Km}}{\text{h}}}$

Ejemplo 2 - Rechazo de perturbaciones y moderación del control $d(t) \rightarrow u(t)$

$$\omega_d = 0.628 \text{ rad/s}$$

$$G_{ud}(s) = \frac{-CP}{1+CP} = \frac{-\frac{1.3K(s+0.2)}{s(s+0.01)}}{1 + \frac{1.3K(s+0.2)}{s(s+0.01)}} = \frac{-1.3K(s+0.2)}{s^2 + (0.01+1.3K)s + 0.26K}$$

$$G_{ud}(j\omega_d) = \frac{-1.3K(j\omega_d+0.2)}{-\omega_d^2 + (0.01+1.3K)j\omega_d + 0.26K} \rightarrow |G_{ud}(j\omega_d)| = \frac{1.3K \sqrt{0.2^2 + \omega_d^2}}{\sqrt{(-\omega_d^2 + 0.26K)^2 + (0.01+1.3K)^2\omega_d^2}}$$

Ejemplo 3 - Inmunidad al ruido y moderación de control

3a)

$$G_{un}(s) = \frac{-C}{1+CP} = \frac{\frac{-K(s+0.2)}{s}}{1 + \frac{1.3K(s+0.2)}{s(s+0.01)}} = \frac{-K(s+0.2)(s+0.01)}{s^2 + (0.01+1.3K)s + 0.26K} = \frac{-K(s^2 + 0.21s + 0.002)}{s^2 + (0.01+1.3K)s + 0.26K}$$

3b)

$$G_{un}(j\omega_n) = \frac{-K(-\omega_n^2 + 0.21j\omega_n + 0.002)}{-\omega_n^2 + (0.01+1.3K)j\omega_n + 0.26K} \rightarrow |G_{un}(j\omega_n)| = \frac{K \sqrt{(0.002 - \omega_n^2)^2 + 0.21^2\omega_n^2}}{\sqrt{(0.26K - \omega_n^2)^2 + (0.01+1.3K)^2\omega_n^2}}$$

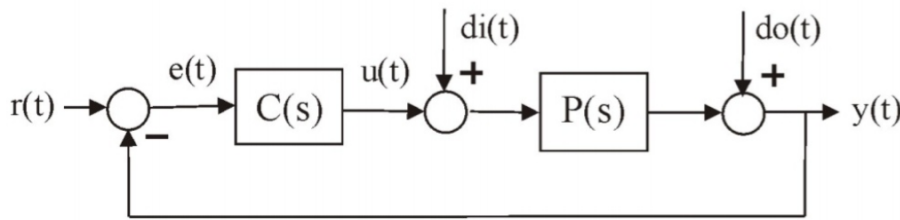
3c)

$$\omega_n = 100 \text{ rad/s} \left\{ \begin{array}{l} |G_{un}(j\omega_n)| = 0.5 \\ |G_{un}(j\omega_n)|_{dB} = -6 \text{ dB} \end{array} \right.$$

Marcos López López

A-22

PRACTICA 8



$$P = 1/s$$

$$r(t) = 0$$

$$d_i(t) = 0$$

$$C = \frac{K(s+1)}{s}$$

En $d_o(t)$ aparece una perturbación

$$d_o = 0.5 \sin(2\pi t)$$

→ El estado del mar es de olas de 1m y frecuencia 1Hz

2A) Rechazo de perturbaciones:

- 1) Obtener la función de transferencia de lazo cerrado $G_{de}(s)$ desde $d_o(t)$ hasta $e(t)$ en función de K .
- 2) Frente al oleaje indicado antes, obtener la amplitud E de $e(t) \approx E \sin(2\pi t + \phi_e)$ en régimen permanente, como función de K .
- 3) Particularizar lo anterior para $K \rightarrow 0$ y para $K \rightarrow \infty$, determinando la amplitud $E[m]$ en ambos casos, comentando qué consecuencias se tendrían en el sistema de control.

$$1) \quad G_{de}(s) = \frac{-1}{1+CP} = \frac{-1}{1 + \frac{K(s+1)}{s^2}} = \frac{-s^2}{s^2 + Ks + K}$$

$$2) \quad G_{de}(j\omega) = \frac{\omega^2}{-\omega^2 + Kj\omega + K} \longrightarrow |G_{de}(j\omega)| = \frac{\omega^2}{\sqrt{(-\omega^2 + K)^2 + K^2\omega^2}}$$

$$E = |G_{de}(j\omega)| D = \frac{0.5 \omega^2}{\sqrt{(-\omega^2 + K)^2 + K^2\omega^2}} \quad \left\{ \begin{array}{l} E = \frac{2\pi^2}{\sqrt{(4\pi^2 - K)^2 + 4\pi^2 K^2}} = \frac{19.7392}{\sqrt{(K - 39.478)^2 + 39.478 K}} \end{array} \right.$$

$$3) \quad \lim_{K \rightarrow 0} E = \frac{2\pi^2}{\sqrt{(-4\pi^2)^2}} = \frac{2\pi^2}{4\pi^2} = \frac{1}{2}$$

$$\lim_{K \rightarrow \infty} E = 0$$

→ Como K está en el denominador de $G_{de}(s)$ nos interesa que sea muy grande, para que $|G_{de}(j\omega)| \approx 0$.

Se puede ver que cuando K toma valores muy grandes ($K \rightarrow \infty$) el valor de la amplitud E tiende a 0.

Que el valor de E sea próximo a 0 quiere decir que a altas ganancias la perturbación $d_o(t)$ va a tener una influencia nula sobre la señal $e(t)$.

→ A bajas ganancias la amplitud de E es de 0.5, lo que implica que la señal $d_o(t)$ va a hacer variar la señal $e(t)$ en ± 0.5 .

2B) Rechazo de perturbaciones y moderación del control:

- 1) Obtener la función de transferencia de lazo cerrado $G_{du}(s)$ desde $d_o(t)$ hasta $u(t)$ en función de K .
- 2) Frente al oleaje indicado arriba, obtener la amplitud U de $u(t) \approx U \sin(2\pi t + \phi_u)$ en régimen permanente, como función de K .
- 3) Particularizar lo anterior para $K \rightarrow 0$ y para $K \rightarrow \infty$, determinando la amplitud U [m/s] en ambos casos, comentando qué consecuencias se tendrían en el sistema de control.

1)

$$G_{du} = \frac{-C}{1+CP} = \frac{-\frac{K(s+1)}{s}}{1 + \frac{K(s+1)}{s^2}} = \frac{-\frac{K(s+1)}{s}}{\frac{s^2 + Ks + K}{s^2}} = \frac{-Ks(s+1)}{s^2 + Ks + K}$$

2)

$$G_u(j\omega) = \frac{-Kj\omega(1+j\omega)}{(-\omega^2) + Kj\omega + K} \longrightarrow |G_u(j\omega)| = \frac{K\omega\sqrt{1+\omega^2}}{\sqrt{(K-\omega^2)^2 + K^2\omega^2}}$$

$$u = |G_{du}(j\omega)| D \left\{ \begin{array}{l} D = 0.5 \\ \omega = 2\pi \end{array} \right. \quad u = \frac{K \cdot 2\pi \sqrt{1+4\pi^2}}{\sqrt{(K-4\pi^2)^2 + 4\pi^2 K^2}} \cdot 0.5$$

3)

$$\lim_{K \rightarrow 0} u = \frac{0}{4\pi^2} = 0 \text{ m/s}$$

$$\lim_{K \rightarrow \infty} u = \lim_{K \rightarrow \infty} \frac{K\pi\sqrt{1+4\pi^2}}{\sqrt{(1-\frac{8\pi}{K} + \frac{16\pi^4}{K^2} + 4\pi^2)}} = \frac{\pi\sqrt{1+4\pi^2}}{\sqrt{1+4\pi^2}} = \pi$$

→ Para bajos valores de ganancia la perturbación $d_o(t)$ no afecta a la velocidad de elevación $u(t)$

→ Para altos valores de ganancia la velocidad de elevación de la carga presenta una desviación de $\pm \pi$ m/s, debido a la perturbación $d_o(t)$