Instituto Politécnico do Porto, Instituto Superior de Engenharia

Licenciatura em Eng. Electrotécnica e de Computadores, Teoria dos Sistemas, 8-Julho-2011

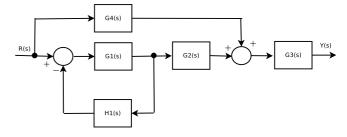
Todas as perguntas devem ser respondidas unicamente na folha de respostas.

Seleccione apenas uma das 4 alternativas assinalando-a na matriz de respostas.

O teste é com consulta. Duração da prova: 2:00

1. Considere o seguinte diagrama de blocos de um sistema de controlo representado na figura. Sejam $s \in \mathcal{L}$, respectivamente a variável e o operador de Laplace e sejam $R(s) = \mathcal{L}[r(t)]$ e $Y(s) = \mathcal{L}[y(t)]$, respectivamente, as transformadas de Laplace do sinais de entrada e de saída. Simplificando o diagrama de blocos de modo a obter a função de transferência do sistema $\frac{Y(s)}{R(s)}$, resulta:

A) $\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1 G_2}{1+G_1 H_1} + G_3 G_4$ B) $\frac{Y(s)}{R(s)} = \left(\frac{G_1 G_2}{1+G_1 H_1} + G_4\right) G_3$ C) $\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1 G_2 G_3 G_4}{1+G_1 H_1}$ D) $\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1 G_2 + G_3 G_4}{1+G_1 H_1}$



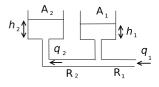
A)
$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1 G_2}{1 + G_1 H_1} + G_3 G_4$$

B)
$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \left(\frac{G_1 G_2}{1 + G_1 H_1} + G_4\right) G_3$$

C)
$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1 G_2 G_3 G_4}{1 + G_1 H_1}$$

D)
$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1G_2 + G_3G_4}{1 + G_1H_1}$$

2. Considere o sistema hidráulico representado na figura seguinte, onde $q_1(t)$ e $q_2(t)$ representam caudais. Sejam $h_1(t)$ e $h_2(t)$ a altura de liquido nos reservatórios 1 e 2, respectivamente, e sejam as suas áreas designadas por A_1 e A_2 . As resistências hidráulicas são representadas por R_1 e R_2 . Sejam s e \mathcal{L} , respectivamente a variável e o operador de Laplace e sejam $Q_1(s)=\mathcal{L}[q_1(t)]$ e $H_2(s)=\mathcal{L}[h_2(t)]$. A função de transferência do sistema $\frac{H_2(s)}{Q_1(s)}$, resulta:



A)
$$\frac{H_2(s)}{Q_1(s)} = \frac{1}{s(A_1 A_2 R_2 s + A_1 + A_2)}$$

B)
$$\frac{H_2(s)}{Q_1(s)} = \frac{1}{1 + (A_1R_1 + A_2R_2)s + A_1A_2s^2}$$

$$\begin{aligned} & \text{A)} \, \frac{H_2(s)}{Q_1(s)} = \frac{1}{s(A_1A_2R_2s + A_1 + A_2)} \\ & \text{B)} \, \frac{H_2(s)}{Q_1(s)} = \frac{1}{1 + (A_1R_1 + A_2R_2)s + A_1A_2s^2} \\ & \text{C)} \, \frac{H_2(s)}{Q_1(s)} = \frac{1}{1 + (A_1R_1 + A_2R_2)s + A_1R_1A_2R_2s^2} \\ & \text{D)} \, \frac{H_2(s)}{Q_1(s)} = \frac{1}{s[1 + (A_1R_1 + A_2R_2)s]} \end{aligned}$$

D)
$$\frac{H_2(s)}{Q_1(s)} = \frac{1}{s[1+(A_1R_1+A_2R_2)s]}$$

3. Considere a resposta temporal c(t) de um sistema de segunda ordem para um sinal de entrada u(t) em degrau unitário. Sejam $s \in \mathcal{L}$, respectivamente a variável e o operador de Laplace, sejam $U(s) = \mathcal{L}[u(t)]$, $C(s) = \mathcal{L}[c(t)]$, seja ζ o coeficiente de amorteciento, ω_n a frequência natural não amortecida, t_p o tempo de pico e $c(t_p)$ o valor do pico da resposta temporal. Para um sistema descrito pela função de transferência $\frac{C(s)}{U(s)} = \frac{10}{s^2 + s + 4}$ tem-se:

3.a) A)
$$\zeta = 1, \, \omega_n = 4 \, \text{rad/s}$$

B)
$$\zeta = 0, 1, \, \omega_n = 0, 63 \, \text{rad/s}$$

C)
$$\zeta = 0, 25, \, \omega_n = 2 \text{ rad/s}$$

D)
$$\zeta = 0, 5, \, \omega_n = 0, 4 \, \text{rad/s}$$

3.b) A)
$$t_p = 0,972 \text{ seg}, c(t_p) = 1,023$$

B)
$$t_p = 0,556 \text{ seg}, c(t_p) = 1,982$$

C)
$$t_p = 1,622 \text{ seg}$$
 , $c(t_p) = 3,611$

D)
$$t_p = 2,016 \text{ seg}, c(t_p) = 0,806$$

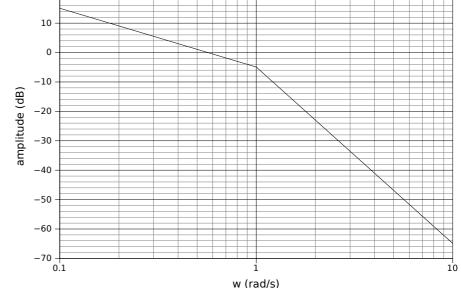
4. Considere um sistema cuja função de transferência (em malha fechada) tem como denominador o polinómio $D(s) = s^4 + s^3 + 2s^2 + s + K$, $K \in \Re$. Pelo critério de estabilidade de Routh-Hurwitz sabe-se que o sistema é estável para:

$$\hat{A}) \ 0 < K < 1, \ B) \ K > 1, \ C) \ 1 < K < 2, \ D) \ K > 0$$

- 5. Considere um sistema com função de transferência (em malha aberta) $G(s) = \frac{K(s+2)}{s(s+1)^2(s+3)}$ e o respectivo lugar de raízes directo (LRD).
- 5.a) O ponto σ de intersecção das assimptotas (também chamado de centróide) no eixo real vem:
- A) $\sigma = -1$
- B) $\sigma = -\frac{1}{2}$
- C) $\sigma = -\tilde{2}$
- D) $\sigma = -\frac{3}{2}$
- **5.b)** O traçado no LRD no eixo real situa-se nos intervalos:
- A) $\sigma \in]-\infty, -3] \cup [-2, 0]$
- $B)\sigma \in]-\infty, -2] \cup [-1, 0]$
- C) $\sigma \in]-\infty, -1]$ D) $\sigma \in]-\infty, -2]$
- **6.** Considere um sistema cuja função de transferência em malha aberta é dada por $G(s) = \frac{K}{s(s+1)^2}$.

20

- **6.a)** Obtém-se um margem de fase MF = 60 graus para um ganho:
- A) K = 0.287, B) K = 2.941, C) K = 0.567, D) K = 5.670
- 6.b) Obtém-se o diagrama assimptótico de Bode das amplitudes representado na figura para um ganho:
- A) K = 0.287
- B) K = 2,871
- C) K = 0.567
- D) K = 5,672
- 7. Considere um sistema cuja função de transferência (em malha aberta) dada por $G(s) = \frac{10e^{-3s}}{2s+1}$. Pretendese sintonizar um controlador PID (Proporcional, Integral e Diferencial) pelo método de Choen-Coon. Assim, os parâmetros K (ganho proporcional), T_i (constante de tempo integral) e T_d (constante de tempo diferencial) vêm dadas por:
- A) K = 0.117, $T_i = 5.132$, $T_d = 0.854$
- B) $K = 0.238, T_i = 6.223, T_d = 0.657$
- C) $K = 0.571, T_i = 3.184, T_d = 0.501$
- D) $K = 0.973, T_i = 2.101, T_d = 0.325$



Turma____Aluno $N^{\underline{0}}$:______ Nome: ____

Respostas

	Α	В	С	D	
1.					1.
2.					2.
3.a)					3.a)
3.b)					3.b)
4.					4.
5.a)					5.a)
5.b)					5.b)
6.a)					6.a)
6.b)					6.b)
7.					7.

1.
$$\begin{array}{c|c} \hline G_4 \\ \hline R \\ \hline \hline H_1 \\ \hline \end{array}$$

2,
$$A_2$$
 A_1
 A_2
 A_3
 A_4
 A

$$Q_{1} = AA_{1}H_{1} + Q_{2}$$

$$Q_{1}R_{2} = AA_{1}H_{1}R_{2} + H_{3} - H_{2}$$

$$Q_{2} = \frac{H_{1} - H_{2}}{R_{2}}$$

$$Q_{2} = AA_{2}H_{2}$$

$$H_{1} - H_{2} = AA_{2}R_{2}H_{2} \rightarrow H_{1} = (AA_{2}R_{2}H_{1})H_{2}$$

$$\mathcal{O} \quad \mathcal{Q}_{1} R_{2} = \left[A_{1} A_{1} R_{2} + 1 \right] \left(A_{2} R_{2} + 1 \right) - 1 \right] H_{2}$$

$$\mathcal{Q}_{1} R_{2} = \left[A_{1}^{2} A_{1} A_{2} R_{2}^{2} + A \left(A_{1} + A_{2} \right) R_{2} \right] H_{2}$$

$$\frac{H_2}{Q_1} = \frac{1}{\Lambda \left[\Lambda A_1 A_2 R_2 + (A_1 + A_2) \right]}$$

3.
$$\frac{c}{v} = \frac{10}{s^2 + s + 4} = \frac{10/4}{s^2 + s + 4}$$

$$S) \qquad \langle \zeta(z) \rangle = \frac{\zeta(z+1)^{2}(z+3)}{k(z+3)}$$

$$\overline{U} = \frac{(0-1-1-3) - (-2)}{4-1} = -1$$

$$\frac{1}{2}\left(\frac{1}{2}\right) = -\frac{\pi}{2} - 2 \operatorname{ancty} W \Rightarrow \pi - \frac{\pi}{2} - 2 \operatorname{anct} W = \frac{\pi}{3} \Rightarrow W = 0.268 \text{ ad/s}$$

$$\frac{-1}{\sqrt{268} \left(0.268^2 + 1 \right)} = 1 = 5 \text{ K} = 0.287$$

$$\frac{1 - 20 d8/dic}{1 - 60 d8/dec} = 20 |_{0,10} K = -4,9 = 0 K = 0,567$$

$$\begin{aligned}
k &= \frac{2}{T i c p} \left(\frac{1}{1}, \frac{3}{5} + \frac{9}{2}, \frac{2}{7} + \frac{7}{2} \right) = \frac{9}{117} \\
T_{i} &= T \left(\frac{7}{1}, \frac{5}{10}, \frac{5}{172} \right) = \frac{5}{158} \\
T_{i} &= T \left(\frac{9}{117}, \frac{5}{1172} + \frac{9}{1172} +$$

$$T_{i} = T\left(\frac{7,5+0,5}{1+0(1)}\right) = 5,138$$