## Instituto Politécnico do Porto, Instituto Superior de Engenharia

## Licenciatura em Eng. Electrotécnica e de Computadores, Teoria dos Sistemas, 21-Julho-2011

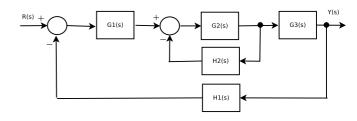
Todas as perguntas devem ser respondidas unicamente na folha de respostas.

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)  $\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1G_2G_3}{1+G_2(H_2+G_1G_3H_1)}$ B)  $\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1G_2G_3}{1+G_2(H_2+G_1H_1)}$ C)  $\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1G_2G_3}{1+G_1H_1+G_2H_2}$ D)  $\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1G_2G_3}{1+G_2H_2+G_1H_1G_3H_2}$ 



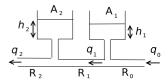
A) 
$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1 G_2 G_3}{1 + G_2 (H_2 + G_1 G_3 H_1)}$$

B) 
$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1 G_2 G_3}{1 + G_2 (H_2 + G_1 H_1)}$$

C) 
$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1 G_2 G_3}{1 + G_1 H_1 + G_2 H_2}$$

D) 
$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_1 G_2 G_3}{1 + G_2 H_2 + G_1 H_1 G_3 H_2}$$

2. Considere o sistema hidráulico representado na figura seguinte, onde  $q_0(t)$ ,  $q_1(t)$  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  $R_0$ ,  $R_1$  e  $R_2$ . Sejam s e  $\mathcal{L}$ , respectivamente a variável e o operador de Laplace e sejam  $Q_0(s)=\mathcal{L}[q_0(t)]$  e  $Q_2(s)=\mathcal{L}[q_2(t)]$ . A função de transferência do sistema  $\frac{Q_2(s)}{Q_0(s)}$ , resulta:



A) 
$$\frac{Q_2(s)}{Q_0(s)} = \frac{Q_0(s)^7}{1 + (A_1R_1 + A_2R_2)s + A_1R_1A_2R_2s^2}$$
B)  $\frac{Q_2(s)}{Q_0(s)} = \frac{1}{1 + (A_1R_1 + A_2R_2 + A_1R_2)s + A_1R_1A_2R_2s^2}$ 
C)  $\frac{Q_2(s)}{Q_0(s)} = \frac{1}{1 + (A_1R_1 + A_2R_2)s + A_1R_1A_2R_2s^2}$ 
D)  $\frac{Q_2(s)}{Q_0(s)} = \frac{R_2}{R_1[1 + (A_1R_1 + 2A_2R_2)s + A_1R_1A_2R_2s^2]}$ 

B) 
$$\frac{Q_2(s)}{Q_0(s)} = \frac{1}{1 + (A_1R_1 + A_2R_2 + A_1R_2)s + A_1R_1A_2R_2s^2}$$

C) 
$$\frac{Q_2(s)}{Q_0(s)} = \frac{1}{1 + (A_1R_1 + A_2R_2)s + A_1R_1A_2R_2s^2}$$

D) 
$$\frac{Q_2(s)}{Q_0(s)} = \frac{R_2}{R_1[1 + (A_1R_1 + 2A_2R_2)s + A_1R_1A_2R_2s^2]}$$

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  $\zeta$  o coeficiente de amorteciento,  $\omega_n$  a frequência natural não amortecida,  $t_p$  o tempo de pico e  $c(t_p)$  o valor do pico da resposta temporal. Se  $t_p=0,5$  seg,  $c(t_p)=1,76$  e  $\lim_{t\to\infty}c(t_p)=1,1,$ 

então o sistema pode descrito pela função de transferência  $\frac{C(s)}{U(s)} = \frac{K\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$  tal que:

A) 
$$K = 1, 0, \omega_n = 6,666, \zeta = 0,260$$

B) 
$$K = 1, 1, \omega_n = 6,366, \zeta = 0,160$$

C) 
$$K = 1, 2, \omega_n = 5,566, \zeta = 0,166$$

D) 
$$K = 1, 3, \omega_n = 3,666, \zeta = 0,666$$

4. Considere um sistema cuja função de transferência (em malha fechada) tem como denominador o polinómio  $D(s) = s^3 + 2s^2 + (K_1 + 1)s + K_2$ ,  $K_1, K_2 \in \Re$ . Pelo critério de estabilidade de Routh-Hurwitz sabe-se que o sistema é estável para:

1

A) 
$$K_2 > 0 \wedge K_2 < 2K_1 + 2$$

B) 
$$K_2 > 1 \land K_2 < 2K_1$$

C) 
$$K_1 > 2 \land K_2 < K_3$$

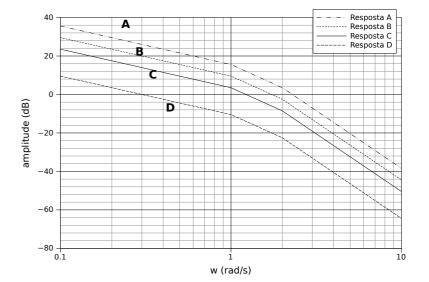
C) 
$$K_1 > 2 \land K_2 < K_1$$
  
D)  $K_1 > K_2 \land K_2 < 2$ 

- 5. Considere um sistema com função de transferência (em malha aberta)  $G(s) = \frac{K}{s(s+1)(s+2)(s+3)}$  e o respectivo lugar de raízes directo (LRD).
- 5.a) O ponto  $\sigma$  de intersecção das assimptotas (também chamado de centróide) no eixo real vem:
- A)  $\sigma = -1$
- B)  $\sigma = -\frac{1}{2}$ C)  $\sigma = -2$
- D)  $\sigma = -\frac{3}{2}$
- 5.b) O traçado no LRD no eixo real situa-se nos intervalos:
- A)  $\sigma \in [-\infty, -3] \cup [-1, 0]$
- B) $\sigma \in ]-\infty, -3] \cup [-2, -1]$
- C)  $\sigma \in ]-3, -2] \cup [-1, 0]$
- D)  $\sigma \in [-3, -2] \cup [-2, -1]$
- **6.** Considere um sistema cuja função de transferência em malha aberta é dada por  $G(s) = \frac{2(s+3)}{s(s+1)(s+2)}$ Seja a margem de fase designada por MF. Então, tem-se:
- **6.a)** A) MF = 15, 8 graus, B) MF = 32, 8 graus, C) MF = 23, 5 graus, D) MF = 49, 8 graus
- 6.b) Obtém-se o diagrama assimptótico de Bode das amplitudes representado na figura para:
- A) Traçado "Resposta A"
- B) Traçado "Resposta B"
- C) Traçado "Resposta C"
- D) Traçado "Resposta D"
- 7. Considere um sistema cuja função de transferência (em malha aberta) é dada por  $G\left(s\right)=\frac{10}{s(s+1)^{2}}.$
- 7.a) Pretende-se sintonizar um controlador P (Proporcional) pelo método de Ziegler-Nichols (malha fechada). os parâmetros K (ganho proporcional),  $T_i$ (constante de tempo integral) e  $T_d$  (constante de tempo diferencial) vêm dadas por:
- A)  $K = 0.120, T_i = 3.14, T_d = 0.785$
- B) K = 0.238,  $T_i = 0.923$ ,  $T_d = 0.257$
- C)  $K = 0.571, T_i = 1.184, T_d = 0.501$
- D)  $K = 0.373, T_i = 2.101, T_d = 0.325$
- **7.b)** Considere que se optou por um controlador P (Proporcional) com ganho K=0.100. Obtém-se um margem de fase MF de:
- A) MF = 11, 4 graus, B) MF = 21, 4 graus, C) MF = 31, 4 graus, D) MF = 41, 4 graus

Turma Aluno  $N^{\underline{0}}$ :

Respostas

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



1. 
$$\frac{R}{7}$$
  $O \rightarrow [6_1]$   $O \rightarrow [6_2]$   $O \rightarrow [6_3]$   $O \rightarrow$ 

$$\frac{C}{R} = \frac{\frac{G_1 G_2 G_3}{1 + G_2 H_2}}{1 + \frac{G_1 G_2 G_3 H_1}{1 + G_2 H_2}} = \frac{G_1 G_2 G_3}{1 + G_2 G_3 H_1}$$

$$\frac{1 + \frac{G_1 G_2 G_3 H_1}{1 + G_2 H_2}}{1 + \frac{G_2 G_3 H_1}{1 + G_2 H_2}} = \frac{1 + \frac{G_1 G_2 G_3}{1 + G_2 G_3 H_1}}{1 + \frac{G_1 G_2 G_3}{1 + G_2 H_2}}$$

$$Q_0 = \frac{H_1 - H_2}{2} + \delta A_1 H_1$$

$$Q_{0} = Q_{1} + AA_{1} + A_{2}$$

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

$$Q_{2} = \frac{H_{2}/R_{2}}{R_{2}}$$

$$Q_{1} = \frac{A_{2} + A_{3} + A_{4}}{R_{2}}$$

$$Q_{0} = \frac{H_{1} - H_{2}}{R_{1}} + \delta A_{1} + H_{1} \oplus A_{2}$$

$$Q_{2} = \frac{H_{2} - H_{2}}{R_{1}} = \frac{1}{2} A_{2} + \frac{1}{2} A_{2} + \frac{1}{2} A_{2} \oplus A_{2} \oplus A_{3} \oplus A_{4} \oplus A_{4} \oplus A_{5} \oplus A_{5}$$

QoR, = -Hz + (1+A, R, S) [(1+AAzRa)Hz + QzR,]
QoR, = -QzRz+(1+A, R, S) (1+AAzRa)RzQz + (1+A,RS)RQZ
QoR, = [-Rz+(1+A,RS)(1+AzRS)Rz+(1+A,RS)R,]Qz

3) 
$$f_{g} = 0.5 \text{ Ly}$$
  $(\frac{1}{f}) = 1/46$ ,  $c_{5} = 1/1$ 
 $f_{g} = 0.5 \text{ Ly}$   $f_{g} = 1/6 = 1/40 = 1/136$ 
 $f_{g} = 0.5 \text{ Ly}$   $f_{g} = 0.5$ 
 $f_{g} =$ 

$$\frac{53}{5^2}$$
 | 1 | 1  
 $\frac{5^2}{5^2}$  | 2 | 10 ic  $\longrightarrow$  25 + 2=0 =1 > 5=± j  
 $\frac{5^1}{5^2}$  | 1-5 ic  $\longrightarrow$  1-5 ic =0 =>  $K=0.2$   
 $\frac{2\pi}{5^2}$  | 10 ic  $\longrightarrow$   $\frac{2\pi}{5^2}$  = 1  $\Longrightarrow$   $\frac{7}{5^2}$  = 6.28  
 $\frac{7}{5^2}$  = 3.14 j | 1d = 0.785

7.6) 
$$K = 0.1$$
  $\Rightarrow g(s) = \frac{10 \times 0.1}{5(str)^2} = \frac{1}{5(str)^2}$   
 $\frac{1}{W(W^2H)} = 1 \Rightarrow W = 0.682 \text{ ad/s}$   
 $180 - [90 + 2 \text{ arctg}(w)] = 180 - 158.6 = 21,4 gness$   
 $W = 0.682$