

## EA721 - Princípios de Controle e Servomecanismos

1o. Semestre de 2007 - 2a. Prova - Prof. Paulo Valente

RA:

Nome:

Ass.:

**Importante.** Na resolução das questões a seguir, é absolutamente imprescindível que os métodos e procedimentos utilizados sejam descritos de forma clara. Use a calculadora apenas para executar operações numéricas mais complicadas. Não resolva questões *na calculadora*.

**Q1.** [2 pts] Construa o Lugar das Raízes associado à equação característica

$$1 + k \frac{s + 2}{(s + 1)(s^2 + 6s + 10)} = 0$$

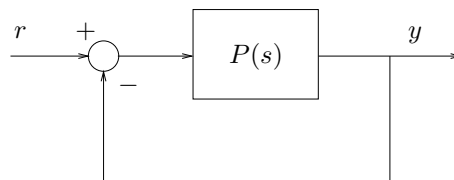
para  $0 \leq k \leq \infty$ . Especificamente, obtenha

- a) [1 pt] As seguintes quantidades, quando aplicáveis: número e intersecção de assíntotas, pontos de entrada e saída no eixo real e pontos de cruzamento com o eixo imaginário;
- b) [1 pt] Os ângulos de partida dos pólos e o esboço do Lugar das Raízes. Indique claramente os pontos de partida (quando  $k = 0$ ), de chegada (quando  $k \rightarrow \infty$ ), e os sentidos dos ramos do Lugar das Raízes.

**Q2.** [2 pts] Considere o sistema de controle com realimentação unitária da Figura 1 com

$$P(s) = \frac{3}{s(s + 2)^2}.$$

- a) [1 pt] Projete um compensador atraso de forma a obter erro de regime para entrada rampa unitária igual a 0.2;
- b) [1 pt] Esboce o Lugar das Raízes do sistema compensado. (Ao indicar o zero e o pólo do compensador, não é necessário manter a escala no eixo real do plano  $s$ . Um esboço qualitativo é suficiente.)



**Figura 1**

**Q3.** [2 pts] Considere o sistema de controle com realimentação unitária da Figura 1 com

$$P(s) = \frac{4}{s(s+2)}.$$

- a) [1 pt] Projete um compensador avanço de forma a obter pólos complexos conjugados dominantes em  $-2 \pm j2\sqrt{3}$ . Faça  $T = 0.25$  s;
- b) [1 pt] Esboce o Lugar das Raízes do sistema compensado.

As questões **Q4** e **Q5** a seguir dizem respeito ao sistema de controle com realimentação unitária da Figura 1. A resposta em frequência da função de transferência  $P(s)$  é apresentada na Tabela 1. Adote sempre os valores da tabela mais próximos (em valor absoluto) aos valores teóricos procurados.

**Q4.** [2 pts] Determine, deixando perfeitamente claros os procedimentos adotados,

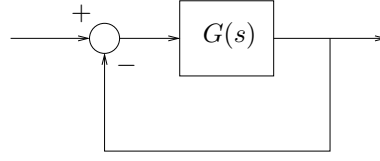
- a) [1 pt] O erro de regime do sistema para a entrada degrau unitário;
- b) [1 pt] O ganho  $k_c$  de um compensador proporcional que associado em série com  $P(s)$  fornece  $\text{MF} = 40^\circ$ .

**Q5.** [2 pts] Projete compensadores de tal forma que a margem de fase do sistema compensado seja de  $40^\circ$  com margem adicional de  $5^\circ$ , mantendo o ganho estático apresentado pelo sistema não-compensado. Os compensadores a serem projetados devem ser do tipo

- a) [1 pt] Avanço;
- b) [1 pt] Atraso.

**Tabela 1** – Resposta em Frequência de  $P(s)$ .

$\omega$ (rad/s)	$P(j\omega)$ (dB)	$\angle P(j\omega)$ (graus)
0.0100	13.9788	-0.9740
0.0200	13.9772	-1.9479
0.0253	13.9758	-2.4658
0.0321	13.9736	-3.1214
0.0406	13.9702	-3.9510
0.0514	13.9646	-5.0008
0.0650	13.9557	-6.3286
0.0823	13.9415	-8.0073
0.1000	13.9236	-9.7188
0.1042	13.9188	-10.1279
0.1320	13.8825	-12.8031
0.1670	13.8248	-16.1713
0.2115	13.7333	-20.3984
0.2677	13.5892	-25.6769
0.3389	13.3643	-32.2187
0.4291	13.0182	-40.2357
0.5432	12.4965	-49.9049
0.6877	11.7311	-61.3198
0.8706	10.6463	-74.4403
1.0000	9.8297	-82.8750
1.1021	9.1688	-89.0674
1.3952	7.2384	-104.8605
1.7663	4.8159	-121.3887
2.2361	1.8842	-138.1897
2.8308	-1.5530	-154.8187
3.5837	-5.4768	-170.8741
4.5368	-9.8560	-185.9997
5.7435	-14.6477	-199.8829
7.2711	-19.7963	-212.2750
9.2050	-25.2360	-223.0313
10.0000	-27.2032	-226.4144
11.6532	-30.8991	-232.1340
14.7525	-36.7239	-239.6789
18.6763	-42.6606	-245.8350
23.6435	-48.6721	-250.8023
29.9320	-54.7324	-254.7804
37.8929	-60.8241	-257.9502
47.9712	-66.9358	-260.4680
60.7300	-73.0600	-262.4638
76.8823	-79.1922	-264.0437
97.3305	-85.3293	-265.2934
100.0000	-86.0336	-265.4189

**Erros de Regime**

N	$1/s$	$1/s^2$	$1/s^3$	Constante
0	$1/(1+k_p)$	$\infty$	$\infty$	$k_p = \lim_{s \rightarrow 0} G(s)$
1	0	$1/k_v$	$\infty$	$k_v = \lim_{s \rightarrow 0} sG(s)$
2	0	0	$1/k_a$	$k_a = \lim_{s \rightarrow 0} s^2G(s)$

**Lugar das Raízes.** Considere

$$1 + kG(s) = 1 + k \frac{N(s)}{D(s)} = 0.$$

1. Magnitude e fase:  $|kG(s)| = 1$ ,  $\angle G(s) = 180^\circ \times r$ ,  $r = \pm 1, \pm 3, \dots$
2. Assíntotas:  $\theta = \frac{180^\circ \times r}{n - m}$ ,  $r = \pm 1, \pm 3, \dots$
3. Ângulos de partida e chegada: satisfazem

$$\sum_i \phi_{z_i} - \sum_j \phi_{p_j} = 180^\circ \times r, \quad r = \pm 1, \pm 3, \dots$$

4. Pontos de entrada e saída: entre as raízes de

$$D'(s)N(s) - D(s)N'(s) = 0$$

5. Pontos de cruzamento com o eixo imaginário: Critério de Routh-Hurwitz

**Compensação Avanço:**  $C(s) = k_c \alpha \frac{Ts + 1}{\alpha Ts + 1}$ ,  $T > 0$ ,  $0 < \alpha < 1$

$$\sin \phi_m = \frac{1 - \alpha}{1 + \alpha}, \quad \omega_m = \frac{1}{T\sqrt{\alpha}}, \quad 20 \log \left| \frac{jT\omega + 1}{j\alpha T\omega + 1} \right|_{\omega=\omega_m} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{\alpha}}.$$

**Compensação Atraso:**  $C(s) = k_c \beta \frac{Ts + 1}{\beta Ts + 1}$ ,  $T > 0$ ,  $\beta > 1$

$$20 \log \left| \frac{jT\omega + 1}{j\beta T\omega + 1} \right| = -20 \log \beta \quad (\omega \gg 1/T).$$

### Respostas (Valores Numéricos)

- Q1.** a)  $m = 1$ ,  $n = 3$ ,  $n - m = 2$  assíntotas, intersecção em  $\sigma_a = -2.5$ , ângulos  $+90^\circ$  e  $-90^\circ$ , sem cruzamento com o eixo imaginário; sem pontos de entrada e/ou saída no eixo real;    b)  $\dots$ ;
- Q2.** a)  $C(s) = (s + 0.01)/(s + 0.0015)$  ( $\beta = 20/3$ ,  $k_c = 1$ ),    b)  $\dots$ ;
- Q3.** a)  $C(s) = 6(s + 4)/(s + 8)$ ,    b)  $\dots$ ;
- Q4.** a)  $k_P = 5$ ,  $e_d = 1/6$ ,    b)  $k_c = 0.8050$ ;
- Q5.** a)  $C(s) = 2.0259(s+1.9888)/(s+4.0292)$ ,    b)  $C(s) = 0.8050(s+0.2236)/(s+0.1800)$ .