

EA721 - Princípios de Controle e Servomecanismos

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

RA: 035349 Nome: Rafael Attili Unica 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.)

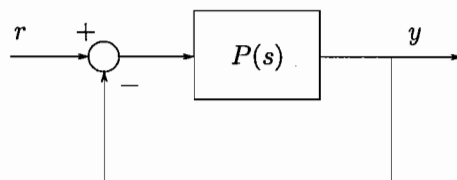


Figura 1

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,

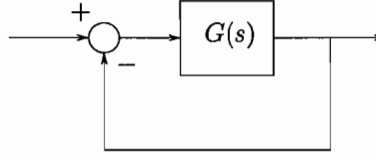
- a) [1 pt] O erro de regime do sistema para a entrada degrau unitário;
- b) [1 pt] O ganho k_c de um compensador proporcional que associado em série com $P(s)$ fornece $MF = 40^\circ$.

Q5. [2 pts.] Projete compensadores de tal forma que a margem de fase do sistema compensado seja de 40° com margem adicional de 5° , 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 $P(s)$.

ω (rad/s)	$ G(j\omega) $ (dB)	$\angle G(j\omega)$ (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	$1/(1+k_p)$	∞	∞	$k_p = \lim_{s \rightarrow 0} G(s)$
1	0	$1/k_v$	∞	$k_v = \lim_{s \rightarrow 0} sG(s)$
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: $C(s) = k_c \beta \frac{Ts + 1}{\beta Ts + 1}$, $T > 0$, $\beta > 1$

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

70

Rafael Attali Unsa LA: 035349

EA721 - 2^a prova

1.
a)

11 2.0

21 0.5

31 4.5

41 2.0

51 1.0

70

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

0 < X

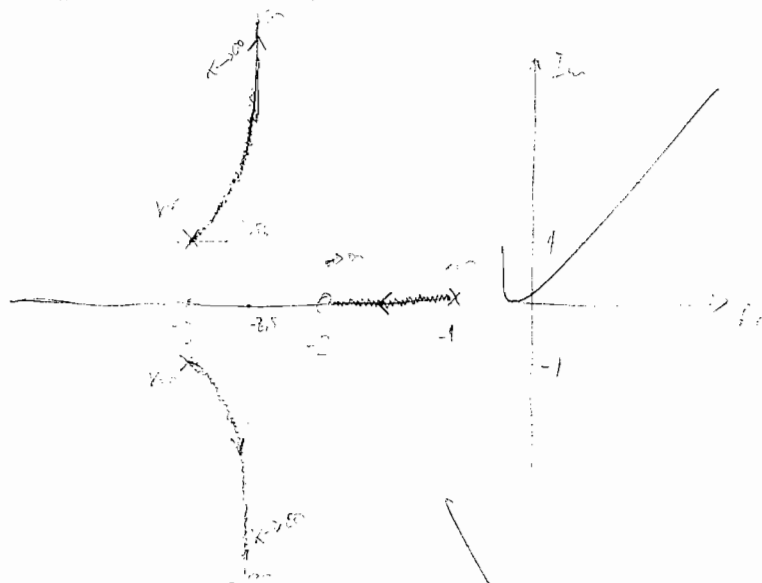
$$\begin{aligned}
 1) \quad & -\phi_{p_1} - \phi_{p_2} - \phi_{p_3} + \phi_{p_4} = -180^\circ \\
 & -\phi_{p_2} - 30^\circ - (180^\circ - 40^\circ) + (30^\circ - 40^\circ) = -180^\circ \\
 & -\phi_{p_2} + 40^\circ - 180^\circ = -180^\circ \\
 & \phi_{p_2} = 30^\circ + 40^\circ - 180^\circ = -110^\circ \\
 \text{Amplitude de } & \boxed{\phi_{p_2} = 71,55^\circ} \quad /
 \end{aligned}$$

sofista de p_2

Amplitude de $x_3 = -71,55^\circ$; p_3 é real

Amplitude de x_1 e $p_1 = 180^\circ$

Amplitude de x_2 e $p_2 = 180^\circ$



2.

$T(s)$

$$C(s) = \frac{1}{s^2 + 2s + 1}, \quad k_p = 1$$

$$\sigma = -1 \pm 0,2j \quad k_p = 1 \quad \frac{1}{s^2 + 2s + 1} \rightarrow \frac{1}{(s+1)^2}$$

$$\frac{1}{(s+1)^2} \rightarrow 0,11 \rightarrow [3,7,7] \quad \checkmark$$

$$T(s) = \frac{1}{s^2 + 2s + 1} \rightarrow T(s) = 10^{-3}$$

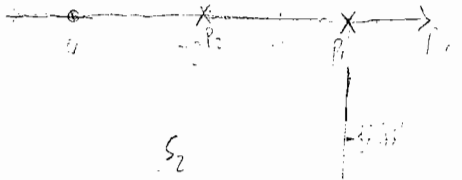
$$G(s) = \frac{(s-0,5)}{(s-0,5)(s-0,5)} \quad \checkmark$$

③

s_1

s_2

s_3



$$T = 0.25$$

$$C(s) = K_c \frac{s+1}{s^2+2s+2}$$

$$C(s) = K_c \frac{s+1}{s^2+2s+2}$$

$$C(s) = K_c \frac{s+1}{s^2+2s+2}$$

$$\angle = -(180 - \angle \sqrt{2}) - 90^\circ = -210^\circ$$

$$-210 + \phi_c = -180$$

$$\phi_c = 30^\circ$$

$$\phi_c - \phi_{pc} + \phi_{zc} = 30^\circ$$

$$\phi_{pc} = \tan^{-1} \frac{3}{2} = 56.3^\circ$$

$$\tan^{-1} \left(\frac{2\sqrt{3}}{2-2} \right) = 30^\circ$$

$$\tan^{-1} \left(\frac{2\sqrt{3}}{2-2} \right) = 30^\circ$$

$$p = \frac{2\sqrt{3}}{2-2} + 2$$

$$|p| = 8$$

$$\frac{1}{2} \alpha = \frac{4}{3} = \frac{1}{2}$$

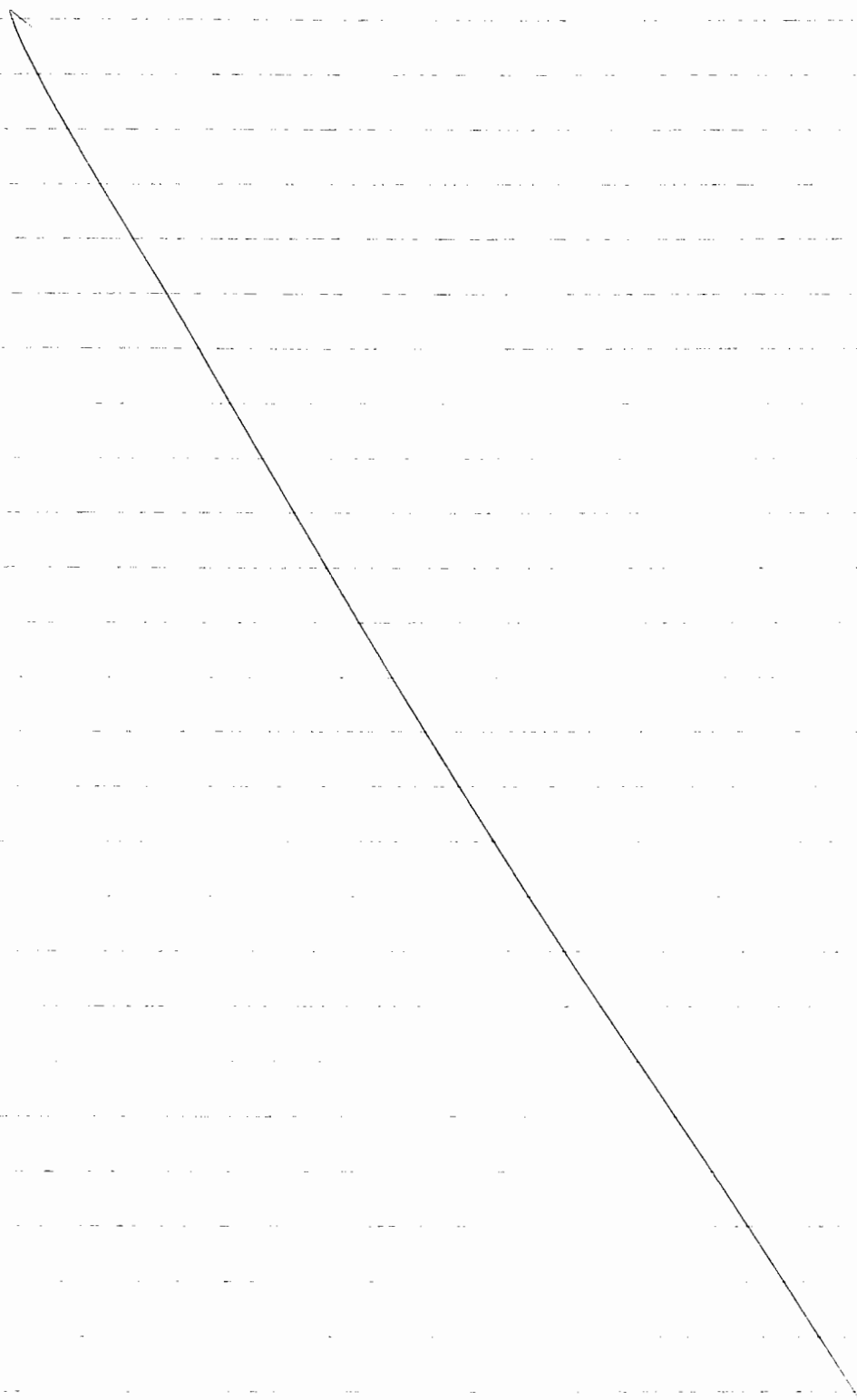
$$K_c = \frac{(1+K_c \cdot 4) \cdot (s+1)}{s^2+2s+2} = 0$$

$$s(s+2)(s+4) + K_c(4-s-1) = 0$$

$$K_c = -\frac{s(s+2)(s+4)}{4(1-s)} = -\frac{(2+j\sqrt{3})(-j\sqrt{3})(6+j\sqrt{3})}{4(2-j\sqrt{3})}$$

$$\frac{(j\sqrt{3}-3)(3+j\sqrt{3})}{2(2-j\sqrt{3})} = \textcircled{6}$$

b) $K_c \beta = 1$
 $\beta = 1$ ✓



$$4. a) \quad 20 \log K_c = 15,756$$

$$K_P = 5$$

$$e = \frac{1}{K_c} = \frac{1}{5} \rightarrow e = 0,2$$

$$b) \quad MF = 40^\circ \Rightarrow \omega_c = 3,3 \quad |G(j\omega_c)| = 1$$

$$20 \log K_c + 20 \log |G(j\omega_c)| = 0$$

$$20 \log K_c = -1,65$$

$$K_c = 0,905$$

$$5. a) \quad MF = 45^\circ$$

$$\phi_{pm} = 45^\circ = 180^\circ - 180^\circ + \phi = 18,4^\circ$$

$$K_c \alpha = 1$$

$$K_c = \frac{1}{\alpha}$$

$$\alpha = \frac{1 - \sin \phi}{1 + \sin \phi} = \frac{1 - 0,31}{1 + 0,31} = 0,42$$

$$20 \log \frac{1}{\alpha} = 3,64$$

$$1,33 = \frac{1}{T,33}$$

$$\frac{1}{T} = 1,33$$

$$G(s) = K_c \frac{(s+4)}{(s+2)}$$

$$C(s) = 0,01 \frac{(s+1,33)}{(s+4,33)}$$