

PTC 3313– Sistemas de Controle
1ª PROVA – 2020

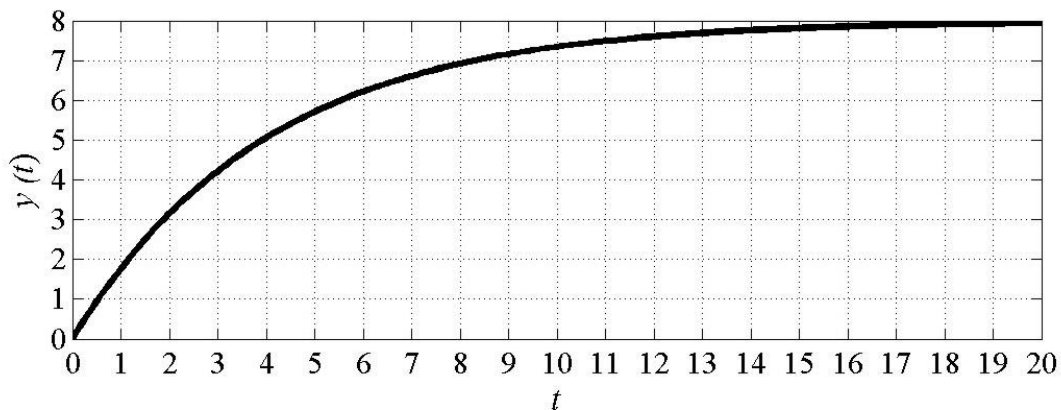
Nome: _____ N ° USP: _____

INSTRUÇÕES

- Duração: 3h
- Consulta permitida apenas ao formulário em papel A4 próprio, devidamente identificado e que não contenha soluções de exercícios/problemas.
- Coloque nome e número em todas as folhas.
- Apresente com clareza suas soluções para os problemas. Nunca deixe subentendido seu raciocínio. Respostas sem justificativas não serão consideradas.
- Um arquivo único, contendo as soluções das questões propostas e o formulário utilizado, deverá ser entregue. Os nomes dos arquivos das provas digitalizadas deverão conter somente o nome completo do aluno. Ex.: **Diego Colón.pdf** ou **Fuad Kassab Junior.jpg**

1ª questão: (Valor 1,0)

Num motor CC foi aplicado um degrau unitário de tensão nos terminais da sua entrada $u(t)$. A velocidade de saída $y(t)$ foi medida por meio de um tacômetro, cujo gráfico está representado na figura a seguir.



Supondo que o gráfico acima represente a saída $y(t)$ (em Volts) em função de t (em s) de um sistema de primeira ordem, determine a função de transferência do motor CC. (Valor: 1,0)

2ª questão: (Valor 5,5)

Um engenheiro quer projetar um sistema de controle proporcional $K(K > 0)$ em malha fechada, com realimentação unitária, para a planta

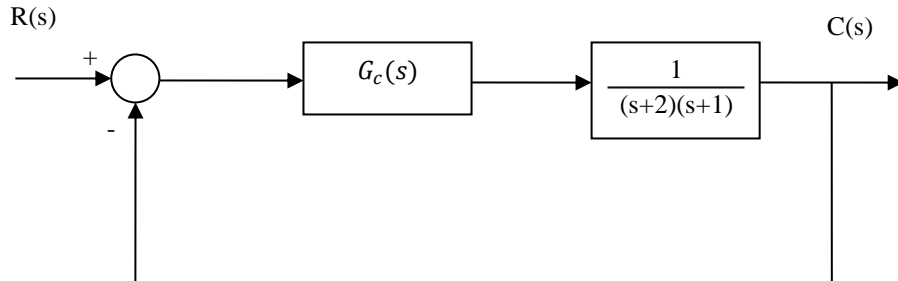
$$G(s) = \frac{1}{(s+1)(s+5)(s^2+2s+17)}.$$

Pede-se:

- a) Determine o valor do erro estacionário ao degrau unitário para este sistema. **(Valor 0,5)**
- b) Determine, utilizando o critério de Routh-Hurwitz, para que valores de K o sistema é estável. **(Valor 1,0)**
- c) Esboce o Lugar Geométrico das Raízes indicando claramente os pontos de início e término do LGR, o LGR sobre o eixo real, os ângulos das assíntotas, intersecção das assíntotas com o eixo real, os pontos de partida e chegada do eixo real (indicando o ganho associado), os ângulos de partida dos polos complexos e, se houver, os pontos de cruzamento com o eixo imaginário (ganho e frequência). **(Valor 3,0)**
- d) Determine o valor de K tal que dois polos de malha fechada se situem em $-0.482 \pm 3.73 j$. **(Valor 1,0)**

3ª questão: (Valor 3,5)

Considere o sistema da seguinte figura.



Considerando $G_c(s) = 1$, pede-se:

- A ordem e o tipo do sistema? **(Valor: 0,5)**
- A frequência natural não amortecida, o coeficiente de amortecimento, o sobressinal e o tempo de acomodação (2%) do sistema em malha fechada? **(Valor: 0,5)**
- É possível projetar um controlador proporcional, i.e., $G_c(s) = k$, tal que o tempo de acomodação (2%) do sistema em malha fechada seja $t_s(2\%) \cong 1,0 \text{ s}$ e o sobressinal máximo seja 1,52 % ? Justifique utilizando o Lugar das Raízes. **(Valor: 1,0)**
- Deseja-se agora empregar o seguinte compensador

$$G_c(s) = k_c \frac{(s + z_c)}{(s + p_c)}.$$

Projete o mesmo de forma a cancelar o polo mais rápido da planta e garantir as mesmas especificações do item c). Justifique utilizando o Lugar das Raízes. **(Valor: 1,5)**

Formulário

$$t_r=\frac{\pi-\beta}{\omega_d}$$

$$t_p=\frac{\pi}{\omega_d}$$

$$M_p=e^{-\frac{\xi\pi}{\sqrt{1-\xi^2}}}$$

$$t_s=\frac{4}{\xi\omega_n}, para\; 2\%$$

$$t_s=\frac{3}{\xi\omega_n}, para\; 5\%$$

$$\omega_d=\omega_n\sqrt{1-\xi^2}$$

$$\xi=\cos\beta$$

$$s_0=\frac{\sum_{i=1}^np_i-\sum_{i=1}^nz_i}{n-m}$$

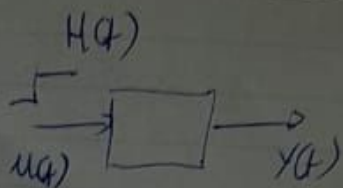
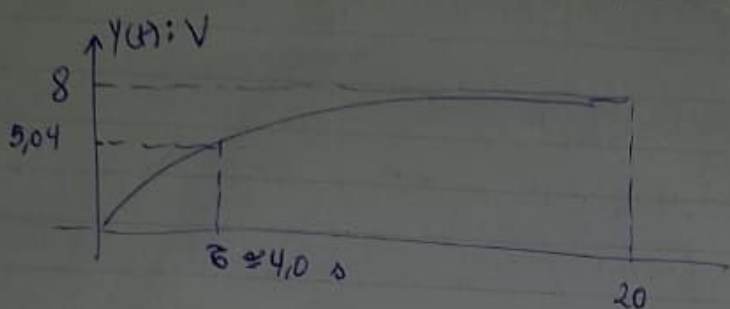
$$\alpha_i=\frac{180}{n-m}\pm\frac{360}{n-m}, i=0,1,2, \dots$$

$$K_p=\lim_{s\rightarrow 0}G(s)H(s)$$

$$K_v=\lim_{s\rightarrow 0}sG(s)H(s)$$

P1 - PTC 3313 - 02/10/2020

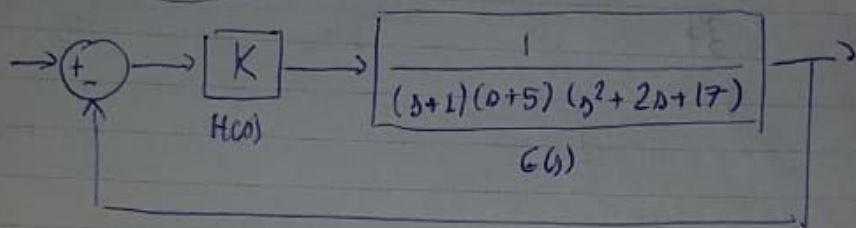
①



$$G(s) = \frac{8}{4s+1}$$

$$y(t) = A(1 - e^{-\frac{t}{\tau}})H(t) = 8(1 - e^{-\frac{t}{4}})H(t)$$

②



a) O sistema é tipo zero, logo o erro estacionário é dado por

$$e_{ss} = \frac{1}{1+K_p}, \quad K_p = \lim_{s \rightarrow 0} G(s)H(s)$$

$$\Rightarrow K_p = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K}{(s+1)(s+5)(s^2+2s+17)} = \frac{K}{5 \cdot 17} = \frac{K}{85}$$

$$\text{logo } e_{ss} = \frac{1}{1 + \frac{K}{85}} = \frac{1}{\frac{85+K}{85}} = \frac{85}{85+K}$$



eq. characteristic: $1 + \frac{K}{(s+1)(s+5)(s^2+2s+17)} = 0$

2) $(s+1)(s+5)(s^2+2s+17) + K = 0$

$(s^2+5s+s+5)(s^2+2s+17) + K = 0$

$(s^2+6s+5)(s^2+2s+17) + K = 0$

$s^4 + 2s^3 + 17s^2 + 6s^3 + 12s^2 + 102s + 5s^2 + 10s + 85 + K = 0$

$\frac{1}{a_0}s^4 + \frac{8}{a_1}s^3 + \frac{34}{a_2}s^2 + \frac{112}{a_3}s + \frac{(85+K)}{a_4} = 0$

$s^4 \quad 1 \quad 34 \quad 85+K$

$s^3 \quad 8 \quad 112 \quad 0$

$s^2 \quad \frac{8 \cdot 34 - 112}{8} \quad \frac{8(85+K) - 0}{8}$

s^1

s^0

	a_0	a_2	a_4
s^4	1	34	$85+K$
s^3	8	112	0
s^2	20	$85+K$	
s^1	$\frac{20 \cdot 112 - 8 \cdot (85+K)}{20}$	$\frac{1560 - 8K}{2}$	
s^0	$85+K$		

$\frac{640}{40}$

-68

240

32

272

-112

160

$\frac{1560}{680}$

2240

$\frac{1112}{2240}$
 $\frac{680}{1560}$

$\frac{2240 - 680 - 8K}{20}$

$\frac{1560 - 8K}{20}$

cond 1 $1 > 0$ $P > 0$ $20 > 0$ $\frac{1560 - 8K}{2} > 0$

$85+K > 0$

$1560 > 8K$

$K > -85$

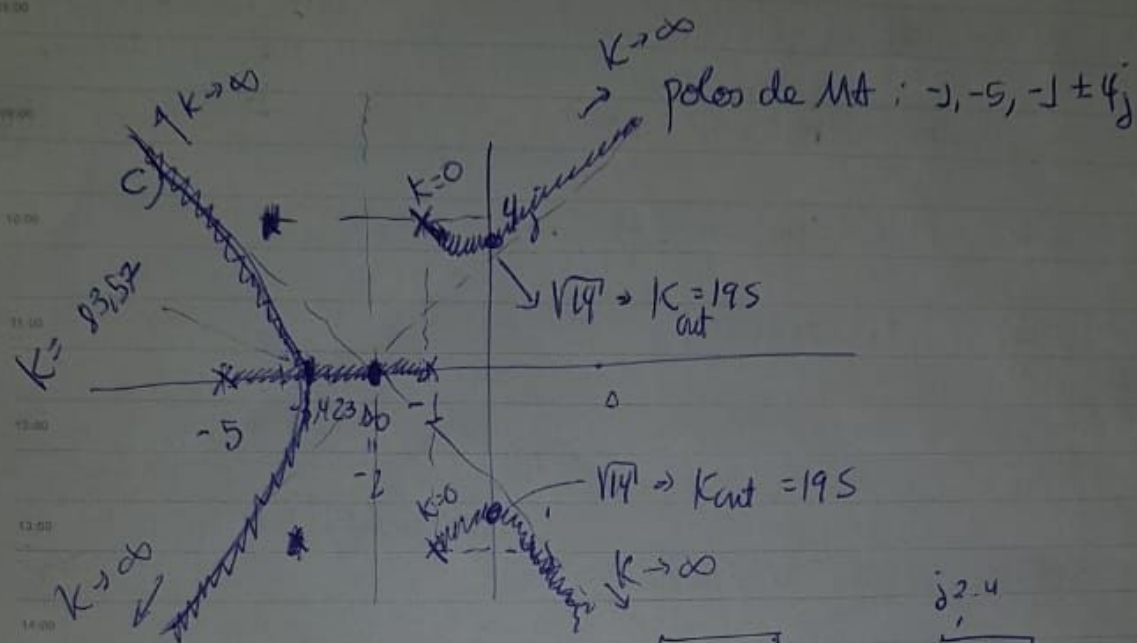
$K < \frac{1560}{8} = 195$

☐ Importante ☐ Planejamento ☐ Outros Assuntos

Alt

AltGr

② $0 < k < 195$



$$s^2 + 2s + 17 = 0 \Rightarrow s_{1/2} = \frac{-2 \pm \sqrt{4 - 4 \cdot 17}}{2} = -1 \pm \frac{\sqrt{-4 \cdot 16}}{2} = -1 \pm 4j$$

Cond. fase: $GH = -1 \Rightarrow \angle GH = 180^\circ \pm l \cdot 360, l \in \mathbb{Z}$

$$= \frac{1}{s+1} - \frac{1}{s+5} - \frac{1}{s+1+4j} - \frac{1}{s+1-4j} = 180 \pm 2.360$$

no caso real: parte dos complexos não influem \rightarrow só traço entre

amplitudo: $\alpha = \frac{180}{4} \pm \frac{360}{4} = 45^\circ \pm 90^\circ \Rightarrow$

$$s_0 = \frac{-1 - 5 - 1 + \cancel{4} - 1 - \cancel{4}}{4} = -\frac{8}{4} = -2$$

ponto de partida do eixo real

$$s^4 + 8s^3 + 34s^2 + 112s + 85 + K = 0$$

$$K = -s^4 - 8s^3 - 34s^2 - 112s - 85 \rightarrow$$

$$\frac{dK}{ds} = -4s^3 - 24s^2 - 68s - 112 = 0$$

$$\Rightarrow \text{há uma raiz real } \Rightarrow -3,4233$$

~~ângulos~~ ângulos de partida

$$- \frac{1}{s+1} - \frac{1}{s+5} - \frac{1}{s+1+4j} - \frac{1}{s+1-4j} = 180^\circ$$

$$p' - 1+4j$$

$$- \frac{1}{-1+4j+1} - \frac{1}{-1+4j+5} - \frac{1}{-1+4j+1+4j} - \phi = 180^\circ$$

$$-90^\circ - \frac{1}{4+4j} - 90^\circ - 180^\circ = \phi$$

$$-90^\circ - 45^\circ - 90^\circ - 180^\circ = \phi$$

$$-45^\circ = \phi$$

ponto de cruzamento

$$s = j\omega$$

$$s^4 + 8s^3 + 34s^2 + 112s + 85 + K = 0$$

$$\omega^4 - 8j\omega^3 + 34\omega^2 + 112j\omega + 85 + K = 0$$

$$(\omega^4 - 34\omega^2 + 85 + K) + j(-8\omega^3 + 112\omega) = 0$$

$$\omega(-8\omega^2 + 112) = 0 \quad \textcircled{I}$$

$$\omega^4 - 34\omega^2 + 85 + K = 0 \quad \textcircled{II}$$

$$\begin{array}{r}
 34 \\
 14 \\
 \hline
 196 \\
 34 \\
 \hline
 196 \\
 14 \\
 \hline
 14 \\
 14 \\
 \hline
 56 \\
 14 \\
 \hline
 196 \\
 11 \\
 \hline
 196 \\
 185 \\
 \hline
 281 \\
 195 \\
 \hline
 476
 \end{array}$$

$\omega^2 = \frac{112}{8} = \frac{56}{4} = \frac{28}{2} = 14 \Rightarrow \omega = \pm \sqrt{14}$
 ~~$\omega = 0$~~ $\omega = 0$

$\omega^4 - 34\omega + 85 + K = 0$
 como $K > 0 \Rightarrow \omega = 0$ não serve

$$(\sqrt{14})^4 - 34(\sqrt{14})^2 + 85 + K = 0$$

$$(14)^2 - 34(14) + 85 + K = 0$$

$$196 - 476 + 85 + K = 0$$

$$281 - 476 + K = 0$$

$$195$$

$\Rightarrow \omega = \pm \sqrt{14}$
 $K = 195$

d) Condição de fase

$$- \frac{1}{s+1} - \frac{1}{s+5} - \frac{1}{s+1+4j} - \frac{1}{s+1-4j} = 180^\circ$$

$$- \frac{1}{-0,482+3,73j+1} - \frac{1}{-0,482+3,73j+5} - \frac{1}{-0,482+3,73j+1+4j}$$

$$= \frac{-0,482+3,73j+1-4j}{1} = 180^\circ$$

$$- \frac{1}{0,5180+3,73j} - \frac{1}{4,5180+3,73j} - \frac{1}{0,5180+7,73j}$$

$$= \frac{0,5180-0,27j}{1}$$

$$- 82,0937 - 39,5426 - 86,1662 - 27,5301$$

$$\approx 180^\circ$$

\rightarrow portanto no LGR

condição de módulo

$$K = |s+1| |s+5| |s^2 + 2s + 17|$$

$$K = |-0,482 + 3,73j + 1| |-0,482 + 3,73j + 5|$$

$$\cdot |(-0,482 + 3,73j)^2 + 2 \cdot (-0,482 + 3,73j) + 17|$$

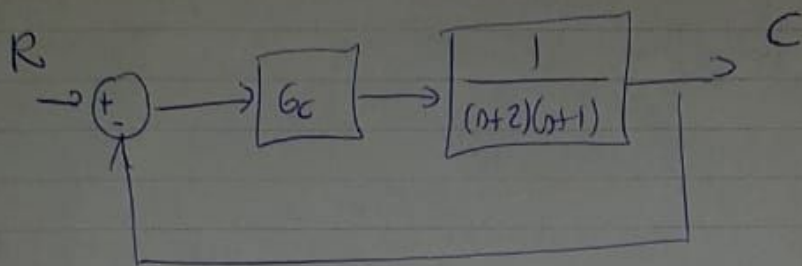
$$K = |0,5180 + 3,73j| |4,518 + 3,73j|$$

$$K = |s^4 + 8s^3 + 34s^2 + 112s + 85|$$

\uparrow
 $-0,482 + 3,73j$

$$\Rightarrow K \approx 100$$

3)



a) p/ $G_c(s) = 1 \rightarrow$ tipo 0 \rightarrow não há integrais na FTMA

ordem: $\frac{1}{(s+2)(s+1)} = \frac{1}{1 + \frac{1}{(s+2)(s+1)}} \rightarrow$ ordem 2

b) $\frac{1}{(s^2 + 3s + 2) + 1} = \frac{1}{s^2 + 3s + 3} = \frac{C}{R}$ FTMF

comparando: $\frac{K\omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2} \Rightarrow \omega_n^2 = 3$
 $2\xi\omega_n = 3$

$\Rightarrow \omega_n = \sqrt{3} \Rightarrow 2\xi\sqrt{3} = 3 \Rightarrow \xi = \frac{3}{2\sqrt{3}} = \frac{3\sqrt{3}}{2 \cdot 3} = \frac{\sqrt{3}}{2}$
 $\xi = 0,866$
 $K = \frac{1}{3}$

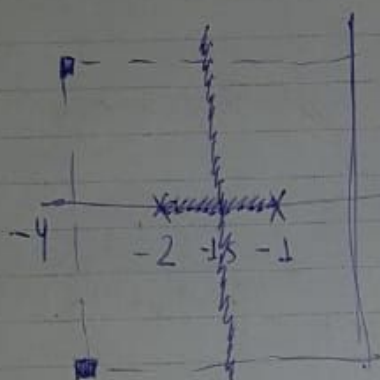
$M_p = \exp\left(-\frac{0,866 \cdot \pi}{\sqrt{1 - 0,866^2}}\right)$
 $\Rightarrow \exp 0 = 0,43\%$

$t_a(2\%) = \frac{4}{\xi\omega_n} = \frac{4}{0,866 \cdot 1,732} = 2,667 \text{ s}$

☐ Reunião ☐ Importante ☐ Planejamento ☐ Outros Assuntos

$$c) G_c(s) = k \quad G(s) = \frac{1}{(s+2)(s+1)}$$

$$FTMA: \frac{k}{(s+2)(s+1)}$$



pelo LGR, ele
→ não para nos polos
desajustados, cuja
parte real está em
-4. Logo não é
possível.

$$t_s(2\%) = 1,0$$

$$\frac{4}{\xi \omega_n} = \sigma$$

$$M_p = 1,52\%$$

$$\frac{4}{\sigma} = 1 \Rightarrow \sigma = 4$$

$$0,0152 = e^{\frac{-\xi \pi}{\sqrt{1-\xi^2}}} \Rightarrow \ln 0,0152 = -\frac{\xi \pi}{\sqrt{1-\xi^2}}$$

$$\sqrt{1-\xi^2} \ln 0,0152 = -\xi \pi \Rightarrow (1-\xi^2) (\ln 0,0152)^2 = \xi^2 \pi^2$$

$$(\ln 0,0152)^2 - (\ln 0,0152)^2 \xi^2 = \pi^2 \xi^2$$

$$\Rightarrow \xi^2 [\pi^2 + (\ln 0,0152)^2] = (\ln 0,0152)^2$$

$$\xi^2 = \frac{(\ln 0,0152)^2}{\pi^2 + (\ln 0,0152)^2} = 0,6397$$

$$\omega_d = \omega_n \sqrt{1-\xi^2}$$

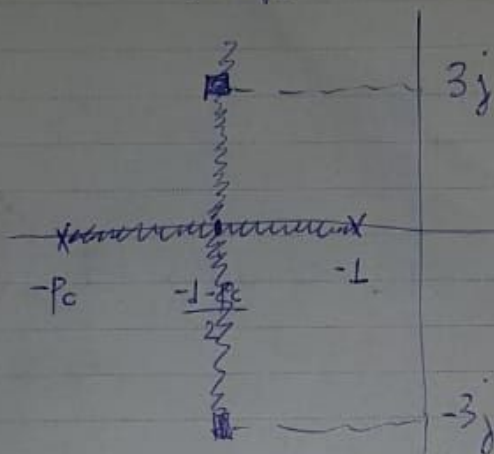
$$\xi \approx 0,8$$

☐ Reunião ☐ Importante ☐ Planejamento ☐ Outros Assuntos

d)

$$G_c(s) = k_c \frac{(s + z_c)}{(s + p_c)}$$

→ escolhendo $z_c = 2$



Logo, FTMA

$$G_c G = \frac{k_c}{(s + p_c)} \cdot \frac{(s + 2)}{(s + 2)(s + 1)} = \frac{k_c}{(s + p_c)(s + 1)}$$

$$= \frac{k_c}{(s + p_c)(s + 1)}$$

como a parte complexa do LGR tem parte real $\frac{-1 - p_c}{2}$

basta fazer: $\frac{-1 - p_c}{2} = -4 \Rightarrow -1 - p_c = -8$

$\Rightarrow \textcircled{p_c = 7} \Rightarrow G_c(s) = k_c \frac{(s + 2)}{(s + 7)}$

como $\xi \omega_n = 4 \Rightarrow \omega_n = \frac{4}{0,8} = 5$

logo $\omega_d = 5 \sqrt{1 - 0,8^2} = 3$

Pela condição de módulo

$$|G_c G| = 1$$

$$\frac{k_c}{|s+7||s+1|} = 1 \Rightarrow k_c = |s+7||s+1|$$

$$k_c = |-4+3j+7||-4+3j+1| = |3+3j||-3+3j|$$

$$k_c = \frac{6 \cdot 9}{18}$$

Controlador:

$$G_c(s) = \frac{s+2}{s+7}$$

☐ Reunião ☐ Importante ☐ Planejamento ☐ Outros Assuntos