



Gabarito - 2ª Prova – ENE0077 CONTROLE DE SISTEMAS DINÂMICOS – 2023.2

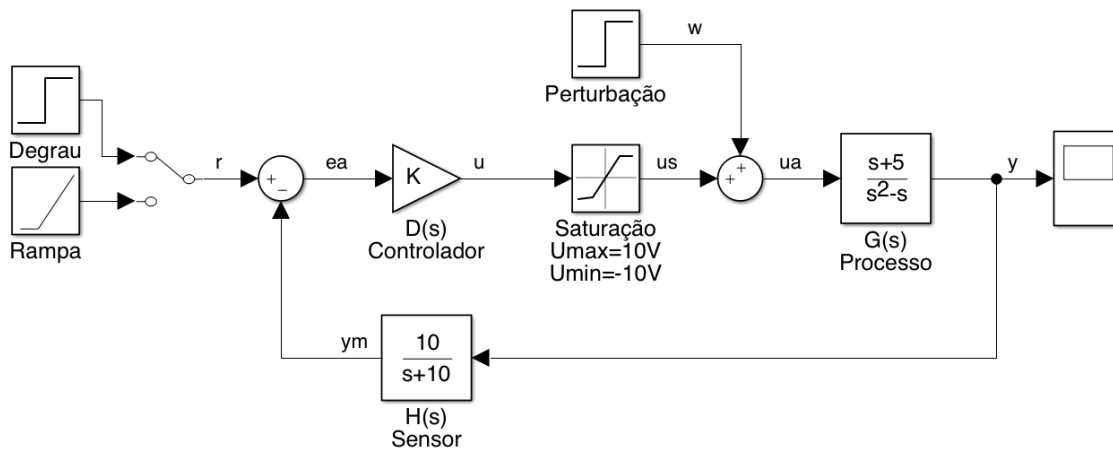


Figura a) Sistema de Controle das questões 1) a 4). Ignore inicialmente a saturação.

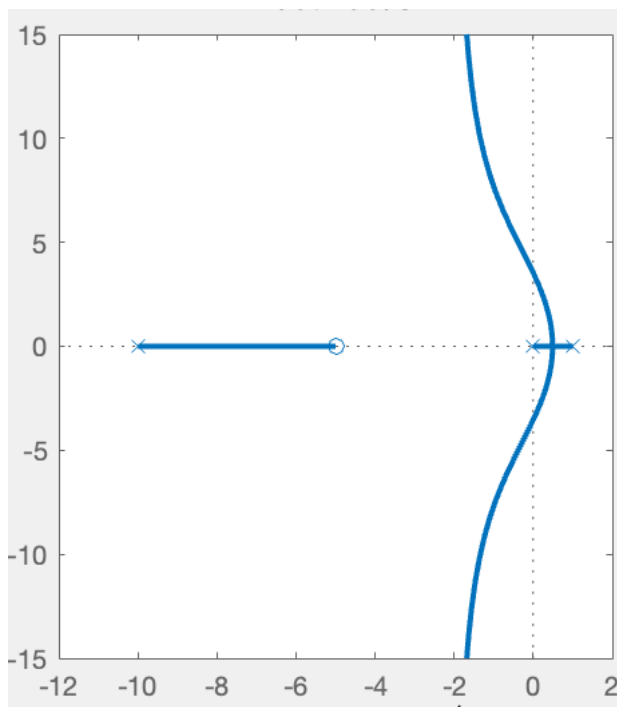


Figura b) LGR de a).

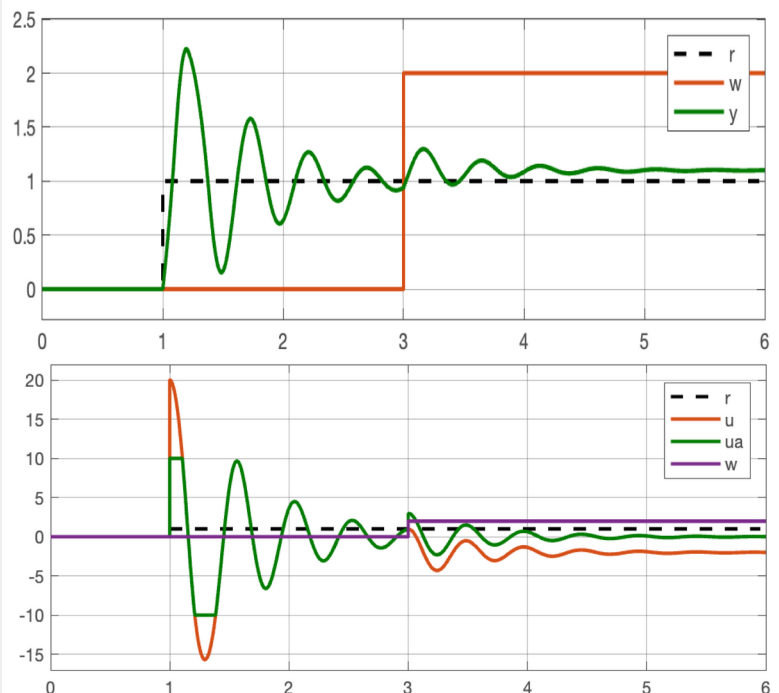


Figura c) Sinais da resposta de a) para $K=20$ e saturação ativa.

Obs: Todas as questões desta prova podem ser resolvidas de forma independente!

1ª Questão: (2,0) Considerando o LGR⁺ ($K > 0$) esboçado na figura b):

- (0,4) Calcule as assíntotas (centroide e ângulo para $K \rightarrow \infty$).
- (0,4) Calcule os pontos de ramificação.
- (0,4) Calcule a interseção com o eixo $j\omega$, K_{crit} , ω_{crit} .
- (0,4) Acrescente ao gráfico setas indicando o sentido de K crescente, de $0 \rightarrow \infty$ para cada ramo.
- (0,4) Acrescente agora o LGR⁻ ($K < 0$) indicando com setas o sentido de K crescente, de $-\infty \rightarrow 0$.

Obs: Candidatos a pontos de ramificação, $(b \frac{da}{ds} - a \frac{db}{ds}) = 0$

- i) $[-5,79 \pm 4,54i; -0,42]$; ii) $[-8,58; 5,0; 0,58]$; iii) $[-6,24 \pm 3,48i; 0,49]$;

====

a) $(0,4) \ n-m = 3-1; \ \alpha = \frac{\sum p - \sum z}{n-m} = (1 + 0 - 10 + 5)/2 = -$

2; 2 assintotas: $\pm 90^\circ$.

b) $(0,4) \ \text{LGR}^-$: 3 ramos sobre o eixo real \rightarrow sem ramificação. Único ponto de ramificação no LGR^+ entre $[0 \ 1]$: 0,49.

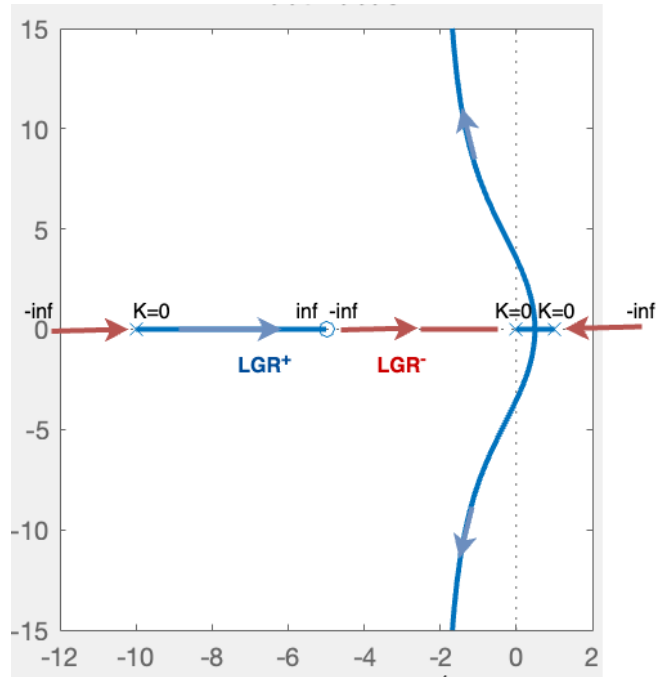
$b \frac{da}{ds} - a \frac{db}{ds} = 0 \rightarrow 1 + K \frac{s+5}{s^2-s} \frac{10}{s+10} = 0$ onde

$b = 10s + 50; \ a = s^3 + 9s - 10s$

$\text{roots} \left(10[s^3 + 9s - 10s] - [10s + 50][3s^2 + 18s - 10] \right)$
 $= [-6,24 \pm 3,48i; 0,49]$

Obs: as raízes de $b \frac{da}{ds} - a \frac{db}{ds}$ devem ser verificadas por

outra regra LGR para que sejam ponto de ramificação. O esboço do LGR mostra que só pode haver um ponto de ramificação entre $[0; 1]$ no eixo real. Assim i e ii estão descartadas.



O ponto de ramificação é $s = 0,49$.

c) $(0,4) \ \text{eq. característica MF} : s^3 + 9s^2 - 10s + 10Ks + 50K = 0$
 Arranjo de Routh-Hurwitz:

s^3	1	$-10 + 10K$	
s^2	9	$50K$	
s	$(-90 + 90K - 50K)/9$		$\rightarrow -90 - 40K > 0 \rightarrow K > 4,5/2 = 2,25$
s^0	$50K$		$\rightarrow K > 0$

$K_{crit} = 2,25 \rightarrow \text{eq. característica em } j\omega,$

$\Re : -j\omega^3 + j\omega(-10 + 10K) = 0 \rightarrow -\omega^2 - 10 + 10K = 0 \rightarrow \omega_{crit} = \sqrt{10 * 2,25 - 10} \rightarrow \omega_{crit} = 3.5355$

$\Im : -9\omega^2 + 50K = 0 \rightarrow \omega_{crit} = \sqrt{50K/9} = 3.5355$

d) $(0,4) \ K > 0$: ramo parte do polo em -10 e chega no zero. Ramos partem de 0 e 1 e vão para infinito com $\pm 90^\circ$

e) $(0,4) \ K < 0$: só eixo real. Ramos partem de $K = -\infty$ ($s = -\infty$ e $s = +\infty$) e chegam nos polos com $K = 0$.

2ª Questão: (2,0) Estabilidade Relativa. Para qual valor de K os polos dominantes tem parte real igual a -1?

$\text{eq. característica em } s : s^3 + 9s^2 - 10s + 10Ks + 50K = 0$

$s = \hat{s} - 1$

mudança de coordenads: $s^2 = \hat{s}^2 - 2\hat{s} + 1$

$s^3 = \hat{s}^3 - 3\hat{s}^2 + 3\hat{s} - 1$

$\text{eq. característica em } \hat{s} : \hat{s}^3 + 6\hat{s}^2 + (-25 + 10K)\hat{s} + 18 + 40K = 0$

Routh-Hurwitz:

\hat{s}^3	1	$-25 + 10K$	
\hat{s}^2	6	$18 + 40K$	
\hat{s}	$(-168 + 20K)/6$		$\rightarrow \boxed{K > 8,4}$
\hat{s}^0	$18 + 40K$		$\rightarrow K > -0,45$

3ª Questão: (4,0) Projete um controlador dinâmico $D(s)$ para o processo da figura a), tal que:

- sobre-passo percentual, $M_p \leq 45,6 \%$
- tempo de acomodação, $t_s \leq 2 \text{ s}$
- tempo de subida, $t_r \leq 0,3 \text{ s}$

- a) (0,5) Qual a posição dos polos dominantes, s_0 , que atendam às especificações transitórias?
- b) (0,5) Qual o ângulo de avanço ϕ_{av} necessário para que s_0 faça parte do LGR de malha fechada?
- c) (1,5) Para (s_0, ϕ_{av}) , projete um compensador em avanço, $D_{av}(s) = K_{av}(s+z)/(s+p)$, pelo método da bissetriz.
- d) (0,5) Acrescente um compensador em atraso, $D_{at}(s)$, para que o erro a um degrau unitário de perturbação seja 0,01.
- e) (0,5) (cont. de d) Qual o menor $e_{ss} = -y$ a $w = 1/s$ é possível com compensadores em atraso? ($D_{at}(s) = (s+z_{at})/(s+p_{at})$)
- f) (0,5) Com os compensadores projetados (a) a d)), qual o erro $e_{ss} = r - y$ a uma rampa de referência, $R(s) = 1/s^2$?

Obs: Pelo princípio da superposição, consideram-se nesta questão a resposta à referencia OU a resposta à perturbação.

=====

a) (0,5) Pontos na interseção de restrições que atendem todas as especificações: $s_1 = -2 + 8j$ e $s_0 = -2 + 5.6569j$
 (Parte imaginária do s_2 : $5.9262 = 6 \cdot \sin(\arccos(2/6))$)
 s_0 mais próximo à origem \rightarrow menor $K \rightarrow$ menor saturação.

b) (0,5) $s = -2 + 5.6569j$
 $\phi_{av} = 180 - \arccos(10 \cdot (s+5) / (s \cdot (s-1) \cdot (s+10))) \cdot 180/\pi$

$$\phi_{av} = 20.612$$

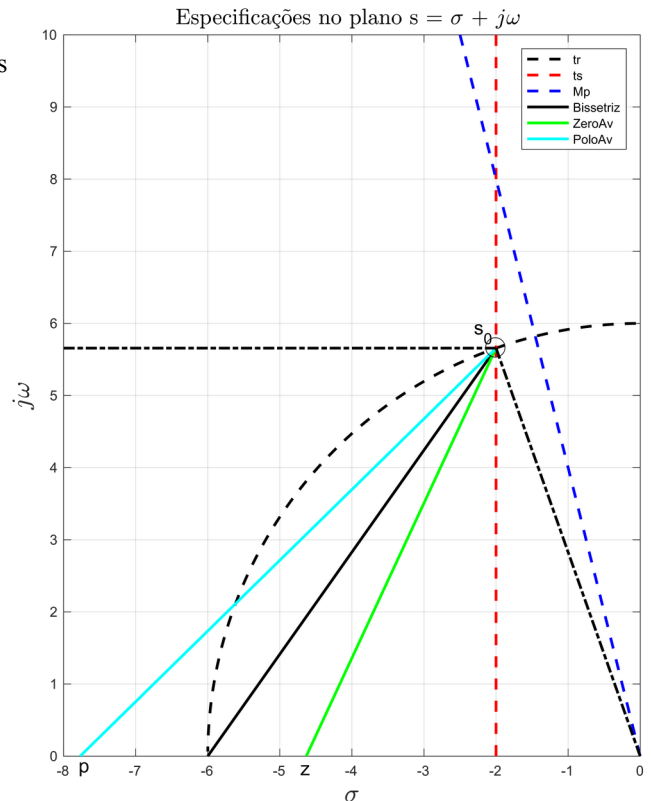
c) (0,5)

Ângulo do Setor Bissetriz = 109.4711°
 - Ângulo bissetriz a partir da horizontal = 54.7356°
 - Posição bissetriz: $-5.6569 / \tan(54.7356^\circ) + 2 = -6$

Zero Av.: $-5.6569 / \tan(54.7356 + 20.612/2) - 2 = -4.63$
 Polo Av.: $-5.6569 / \tan(54.7356 - 20.612/2) - 2 = -7.77$

$$\text{abs}(((s \cdot s - s) \cdot (s+10)) \cdot (s+7.7707) / (10 \cdot (s+5) \cdot (s+4.6329))) = 7.63$$

$$D_{av}(s) = 7.63 \frac{(s+4.63)}{(s+7.77)}$$



d) Erro a degrau de perturbação $e_{ss} = -y$;

$$\frac{Y}{W} = \frac{\frac{s+5}{s^2-s}}{1 + (K_{at}) 7.63 \frac{(s+4.63)}{(s+7.77)} \frac{(s+5)}{(s^2-s)} \frac{10}{(s+10)}} = \frac{(s+7.77)(s+5)(s+10)}{(s+7.77)(s^2-s)(s+10) + 76.3 K_{at} (s+4.63)(s+5)}$$

$$y_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{s} \left(\cdot \right) = \frac{7.77 \cdot 50}{K_{at} \cdot 76.3 \cdot 4.63 \cdot 5} = \frac{0.22}{K_{at}} = 0.01 \rightarrow K_{at} \geq 22 \rightarrow$$

$$D_{at}(s) = \frac{s+0.22}{s+0.01}$$

e) O menor erro possível ($e_{ss}=0$) ocorre para $p=0$. (E o $D_{at}(s)$ se torna um PI).

$$f) E = R - Y = \frac{1}{s^2} - \frac{1}{s^2} T(s)$$

$$\frac{Y}{R} = T(s) = \frac{\frac{(s+0.22)}{(s+0.01)} 7.63 \frac{(s+4.63)}{(s+7.77)} \frac{s+5}{s^2-s}}{1 + \frac{(s+0.22)}{(s+0.01)} 7.63 \frac{(s+4.63)}{(s+7.77)} \frac{(s+5)}{(s^2-s)} \frac{10}{(s+10)}} = \frac{(s+0.22) 7.63 (s+4.63) (s+5) (s+10)}{(s+0.01) (s+7.77) (s^2-s) (s+10) + (s+0.22) 7.63 (s+4.63) (10s+50)}$$

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{s^2} \frac{(s+0.01)(s+7.77)(s^2-s)(s+10) + (s+0.22)7.63(s+4.63)(s+5)10 - (s+0.22)7.63(s+4.63)(s+5)(s+10)}{(s+0.01)(s+7.77)(s^2-s)(s+10) + (s+0.22)7.63(s+4.63)(10s+50)}$$

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s} \frac{(s+0.01)(s+7.77)(s^2-s)(s+10) - (s+0.22)7.63(s+4.63)(s+5)s}{(s+0.01)(s+7.77)(s^2-s)(s+10) + (s+0.22)7.63(s+4.63)(10s+50)} = \frac{0.01 * 7.77 * (-1) * 10 - 0.22 * 7.63 * 4.63 * 5}{0.22 * 7.63 * 4.63 * 50}$$

$e_{ss} = -0,102$

4ª Questão: (2,0) Assinale V ou F, justificando os todos aspectos incorretos detectados, caso considere o item F.

- a) (0,5) Perturbações são sinais indesejados que atuam na entrada dos processos que se deseja controlar.
- b) (0,5) O controlador Liga-Desliga com intervalo diferencial, muito popular, devido a sua simplicidade, não tem propriamente um valor final da resposta. Oscila entre dois valores. Isto é visto, tipicamente, no controle de temperatura de uma geladeira doméstica muito cheia em dias quentes, com a chave seletora na posição “frio máximo”.
- c) (0,5) Conforme visto na figura c) a saturação faz com que o sinal u_s seja, nos instantes iniciais do degrau, menor que u , calculado pelo controlador. O “ganho efetivo de malha” é reduzido pela saturação. Assim o sentido dos ramos no LGR permite prever que a saturação reduz o fator de amortecimento, podendo, inclusive levar à instabilidade.
- d) (0,5) Se não houver necessidade de erro nulo, é preferível utilizar um compensador em avanço em lugar de um PI, pois sempre é possível implementar o compensador em avanço de forma passiva, só com resistores e um capacitor. O controlador PI contínuo demanda um AmpOp e por conseguinte fonte de alimentação em separado.

====

- a) F, perturbações incidem em qualquer parte do processo, sensor ou controlador. Não se limitam à entrada do processo. Por conveniência são “refletidas” em u , pois é a única posição em que o controlador pode mitigá-las.
- b) F, se não houver potência para levar o processo à “referência (set-point) + histerese” não haverá comutação.
- c) V
- d) F, se o ganho do Compensador em Avanço for maior que 1 não é possível implementá-lo de forma passiva.

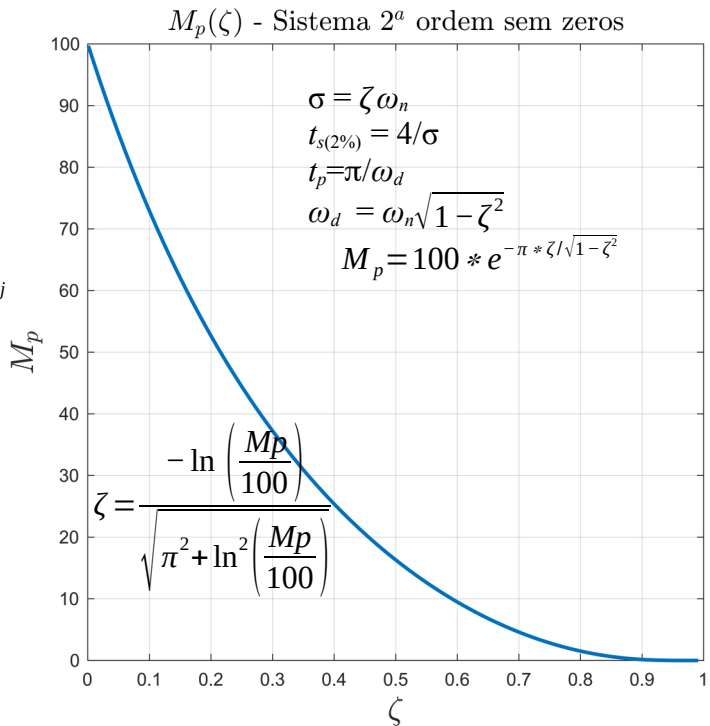
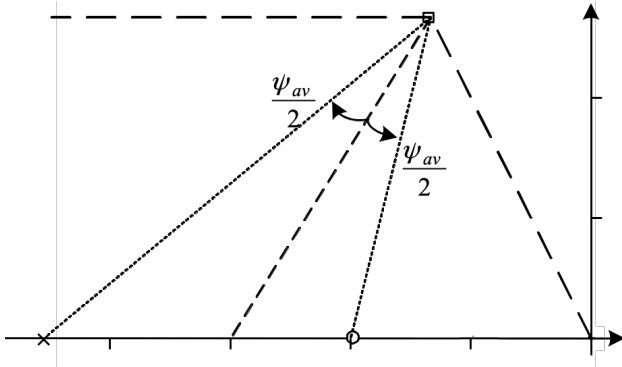
---- FORMULÁRIO ----

$$1 + K \frac{b(s)}{a(s)} = 0$$

$$\alpha = \frac{\sum \text{pólos} - \sum \text{zeros}}{n - m}$$

$$\theta = \frac{180^\circ (2k + 1)}{n - m}$$

$$t_{r10\% - 90\%} = \frac{1,8}{\omega_n} \text{ se } m < n - 1 \Rightarrow \sum_{MA} p_i = \sum_{MF} p_j$$



Nome: _____ Matrícula: _____

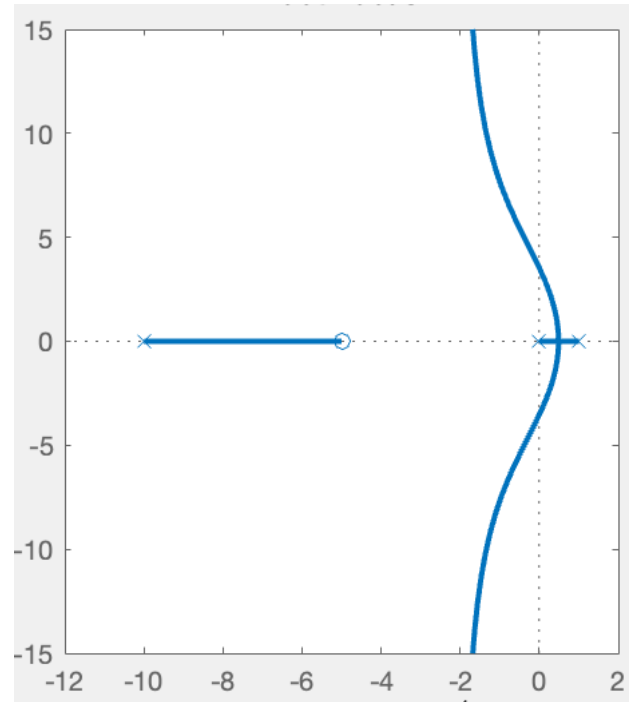
Curso: Eng. _____

A resolução das questões, **organizada de forma clara e objetiva**, nas páginas anexas, **é considerada na correção**.
Transcreva aqui, as respostas finais. **Não separar**, por favor, **as folhas** deste caderno de repostas!!

CADERNO DE RESPOSTAS

1ª Questão: (2,0) LGR:

- a) (0,4) Assíntotas (centroide e ângulo para $K \rightarrow \infty$):
- b) (0,4) Pontos de ramificação:
- c) (0,4) K_{crit} ω_{crit}
- d) (0,4) sentido (K de $0 \rightarrow \infty$)
- e) (0,4) LGR (K de $-\infty \rightarrow 0$).

**2ª Questão:** (2,0) Estabilidade Relativa. $K =$ **3ª Questão:** (4,0) $D(s) = D_{av}(s) D_{at}(s)$

- a) (0,5) $s_0 =$
- b) (0,5) $\phi_{av} =$
- c) (1,5) $D_{av}(s) =$
- d) (0,5) $D_{at}(s) =$
- e) (0,5) $\min\{e_{ss}\} =$
- f) (0,5) $e_{ss} = r - y =$

4ª Questão: (2,0)

- a) (0,5) Justificativa(s):
- b) (0,5) Justificativa(s):
- c) (0,5) Justificativa(s):
- d) (0,5) Justificativa(s):

