



## 2ª PROVA – 111911 CONTROLE DINÂMICO – Turma B – 2º/2015

Nome: \_\_\_\_\_

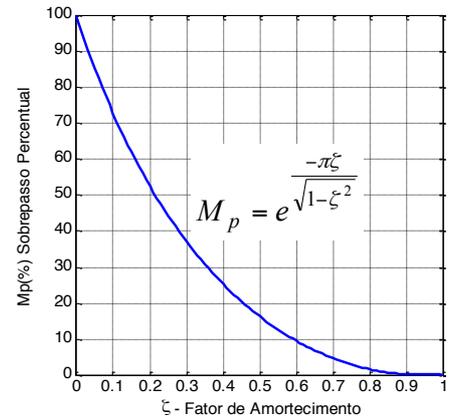
Matrícula: \_\_\_\_\_ Curso: Eng. \_\_\_\_\_

SISTEMA DE 2<sup>ª</sup> ORDEM SEM ZEROS

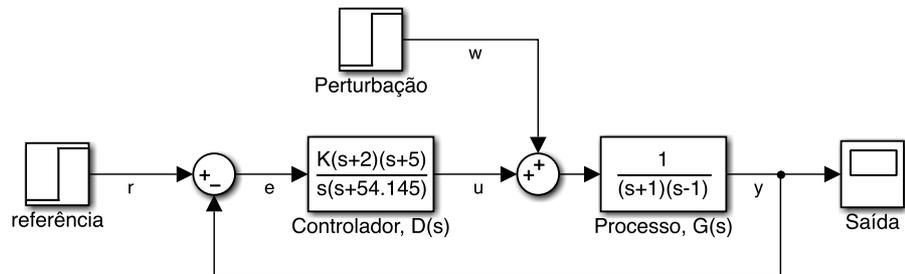
$$t_{r(10-90\%)} = 1,8/\omega_n$$

$$t_p = \pi/\omega_d$$

$$t_{s(2\%)} = 4/\sigma$$



1ª Questão: (4,0) Esboce o Lugar Geométrico das Raízes de  $D(s)G(s)$  em função do ganho  $K$ .



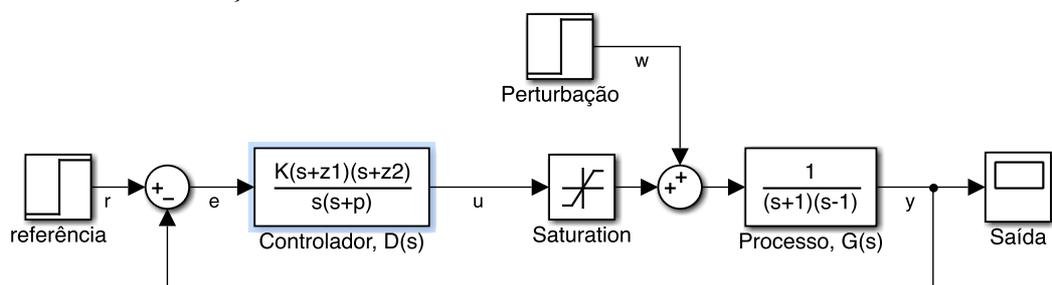
Assuma inicialmente  $K > 0$  (LGR<sup>+</sup>).

- (0,5) Parte real do LGR.
- (0,5) Assíntotas e centróide.
- (0,5) Pontos de Ramificação.
- (0,5) Ângulos de partida e chegada dos pontos de ramificação.
- (0,5) Valores de  $K$ ,  $-\infty < K < \infty$ , para os quais o sistema é estável.
- (0,5) Interseção do LGR com o eixo  $j\omega$
- (0,5) Complete o LGR (de cada polo sai um ramo, continuidade, simetria etc)
- (0,5) Esboce agora o LGR<sup>-</sup> ( $K < 0$ ).

(Nenhum cálculo adicional é necessário – todos os valores de interesse foram obtidos no esboço do LGR<sup>+</sup>).

Obs: Candidatos a pontos de ramificação.  $\text{conv}()$  – convolução = produto de polinômios.  $w=54.1451187532$ ;  
 $\text{roots}(\text{conv}([2 \ 7],[1 \ w \ -1 \ -w \ 0])-\text{conv}([1 \ 7 \ 10],[4 \ 3*w \ -2 \ -w])) = \{-17.4102; -17.4102; -2.5924; -0.6722; 0.5125\}$   
 $\text{roots}(\text{conv}([2 \ 7],[1 \ w \ -1 \ -w \ 0])-\text{conv}([1 \ 7 \ 10],[4 \ 3*w \ -1 \ -2*w])) = \{-17.4284 \pm 1.2401i; -2.6238; 0.7775; -0.8694\}$   
 $\text{roots}(\text{conv}([2 \ 7],[4 \ 3*w \ -1 \ -w \ 1])-\text{conv}([1 \ 7 \ 10],[4 \ 3*w \ -2 \ -w])) = \{-40.6016; 3.1485; -3.1615; 0.5853; -0.5796\}$

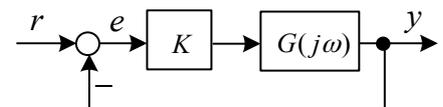
2ª Questão: (3,0) Considere o projeto de um controlador  $D(s)$  para um processo,  $G(s)$ , com realimentação unitária e saturação do atuador.



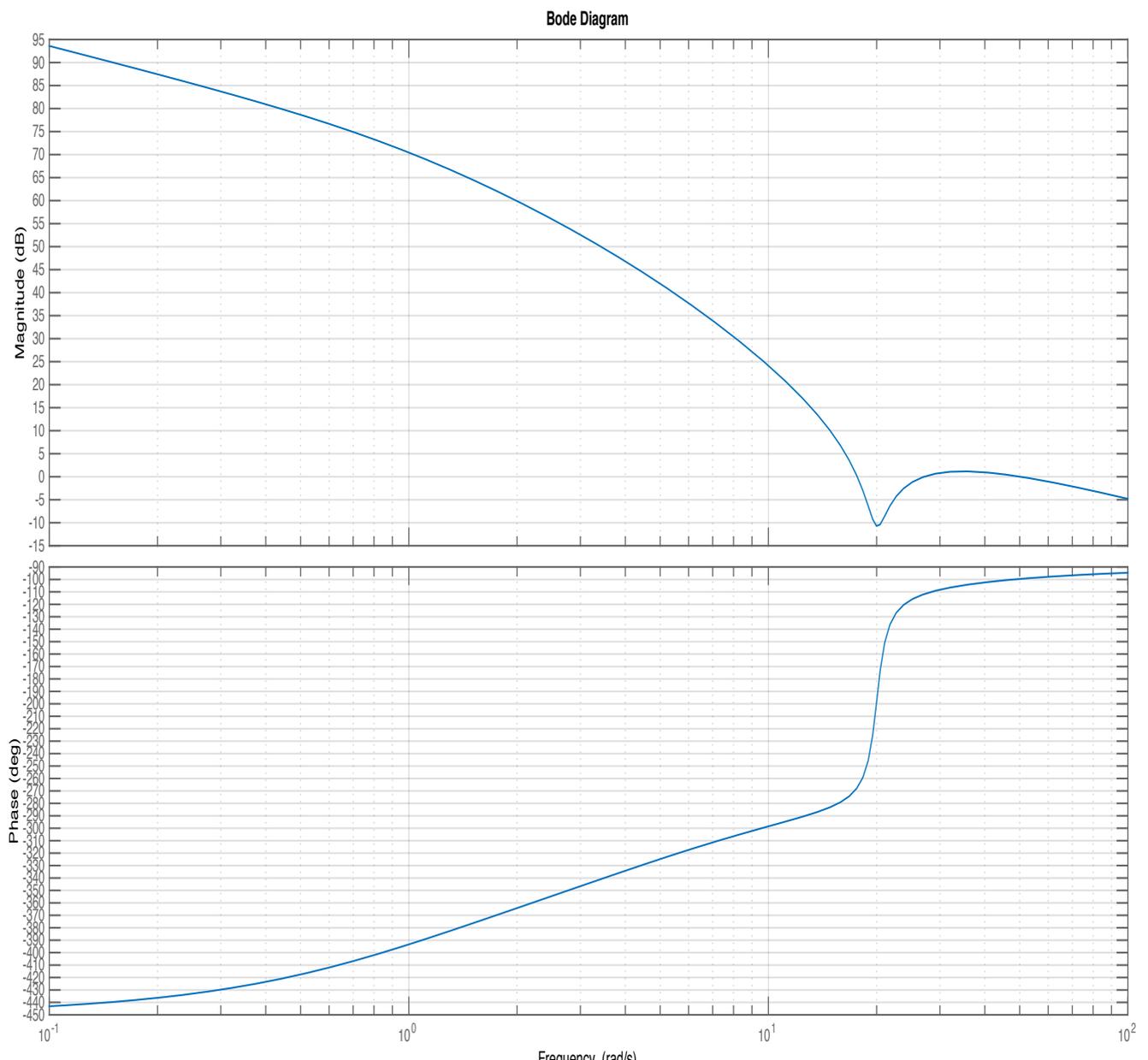
Especificações de projeto:

- I. Sobrepasso da resposta à  $r = 1/s$ ,  $M_p \leq 10\%$ ;
  - II. Tempo de pico,  $t_p = \leq 1,57\text{ s}$ ;
  - III. Tempo de acomodação,  $t_s(2\%) \leq 2\text{ s}$ ;
  - IV. Perturbações constantes devem ser rejeitadas completamente.
  - V. Evitar, sempre que possível, que  $u$  sature.
  - VI. Controlador “realizável” –  $D(s)$  é função própria (acrécimo de polo em  $s = -100$ ).
- a) (0,5) Qual valor de  $s_0$  (posição dos polos dominantes) atende todas as especificações da resposta transitória e mantém  $u$  “longe da saturação”?
  - b) (0,5) Mostre que um compensador PID é necessário para que sejam atendidas todas as especificações de projeto.
  - c) (2,0) Projete  $D(s)$ , de forma a atender às especificações I a VI.

**3ª Questão:** (3,0) Considere a resposta  $G(j\omega)$  de um sistema que, em malha aberta, possui dois polos no semi-plano direito.



- a) (0,8) Para  $K = 1$ , qual a Margem de Ganho e a qual Margem de Fase?
- b) (1,2) Esboce o diagrama de Nyquist correspondente.
- c) (0,5) Em malha fechada, quais valores de  $K$ ,  $-\infty < K < \infty$ , produzem respostas estáveis?
- d) (0,5) Considerando  $K = 10$ , qual o erro  $e_{ss} = (r - y)_{t \rightarrow \infty}$ , para  $r = 1/s^2$ .



## RESOLUÇÃO

### 1ª Questão: (4,0)

- a) (0,5) Parte real do LGR:  $[-54.145, -5]; [-2, -1]; [0, 1];$
- b) (0,5) Assíntotas e centróide. 2 assíntotas,  $\pm 90^\circ$ ; centróide  $(\Sigma p - \Sigma z)/(n-m) = -23.57$
- c) (0,5) Pontos de Ramificação.  $b(s)=s^2+7s+10$ ;  $a(s)=s^4+54.145s^3-s^3-54.145s$   
 corresponde a roots( $b(da/ds)-a(db/ds)$ ) =  $\{-17.4102; -17.4102; -2.5924; -0.6722; 0.5125\}$   
 São pontos de ramificação: LGR<sup>+</sup>: 0.5125, -17.4102 (duplo); LGR<sup>-</sup>: -2.5 e -0.6722
- d) (0,5) Ângulos de partida e chegada dos pontos de ramificação.  
 em -17.41, chegada:  $\pm 60^\circ, 180^\circ$ ; partida:  $\pm 120^\circ, 0^\circ$   
 em 0.512, chegada:  $0^\circ, 180^\circ$ ; partida:  $\pm 90^\circ$ .
- e) (0,5) Valores de  $K$ ,  $-\infty < K < \infty$ , para os quais o sistema é estável. Routh-Hurwitz  $K > 96.57$
- f) (0,5) Interseção do LGR com o eixo  $j\omega$ .  $\omega = \pm 3.389 \text{ rad/s}$   
 (Por inspeção do LGR  $K \approx 100$ ;  $\omega_0 \approx 0 \pm 3.5i$ )
- g) (0,5) Complete o LGR (de cada polo sai um ramo, continuidade, simetria etc)
- h) (0,5) Esboce agora o LGR<sup>-</sup> ( $K < 0$ ).  
 Ramos no eixo real:  $(-\infty, -45.145]$ ,  $[-5, -2]$  e  $[1, \infty)$   
 Círculo (aprox.) conecta pontos de ramificação -2.5; -0.6722.

$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{\frac{K(s+2)(s+5)}{s(s+54.15)(s+1)(s-1)}}{1 + \frac{K(s+2)(s+5)}{s(s+54.15)(s+1)(s-1)}} = \frac{K(s+2)(s+5)}{s(s+54.15)(s+1)(s-1) + K(s+2)(s+5)}$$

$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{K(s+2)(s+5)}{s^4 + 54.145s^3 + (K-1)s^2 + (7K-54.145)s + 10K}$$

$s^4$	1	$K-1$	$10K$
$s^3$	54.145	$7K-54.145$	
$s^2$	$47.145K$	$541.45K$	
$s^1$	A		
$s^0$	$541.45K$		

$$A = ((7K - 54.145)47.145K - 541.45 * 54.145K) / 47.145K = (330.0157K^2 - 2552.666K - 29316.81K) / 47.145K$$

$$A = 330.0157K - 31869.476$$

$$K > 0 \text{ E } K > 96.5697 \Rightarrow K > 96.5697$$

para  $s = j\omega$

$$s^4 + 54.145s^3 + (K-1)s^2 + (7K-54.145)s + 10K = 0$$

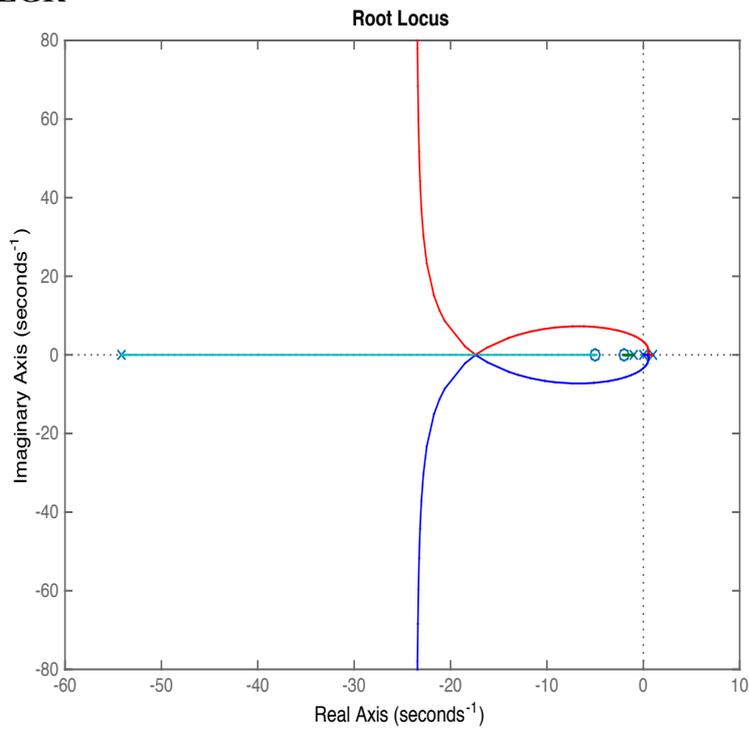
$$\omega^4 - 54.145j\omega^3 - (K-1)\omega^2 + (7K-54.145)j\omega + 10K = 0$$

$$\text{Re: } \omega^4 - (K-1)\omega^2 + 10K = 0 \Rightarrow \omega^2 = (K-1)$$

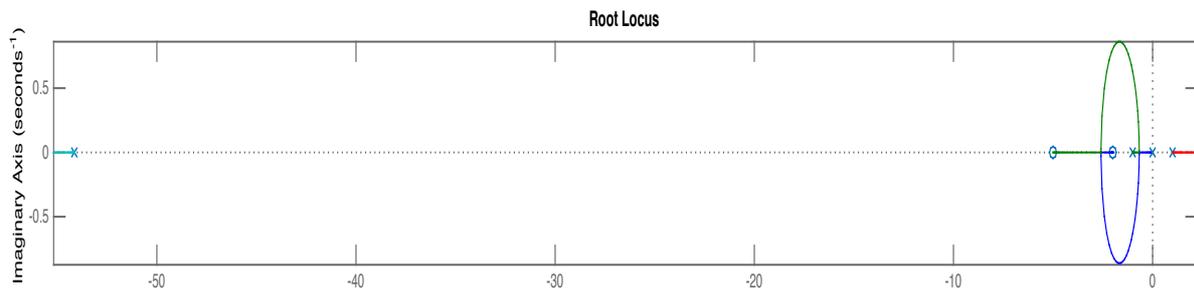
$$\text{Im: } -54.145\omega^2 + (7K-54.145) = 0$$

$$\Rightarrow \omega = 3.389$$

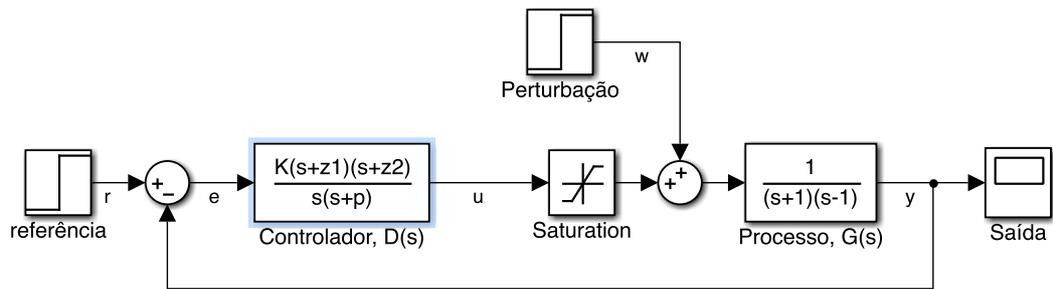
**LGR<sup>+</sup>**



**LGR<sup>-</sup>**



2ª Questão: (3,0)



- Sobrepasso da resposta à  $r = 1/s$ ,  $M_p \leq 10\%$  → gráfico,  $\zeta = 0,6$
- Tempo de pico,  $t_p \leq 1,57\text{ s}$  →  $\pi/\omega_d = 1,57$ ;  $\omega_d = 2$
- Tempo de acomodação,  $t_s(2\%) \leq 2\text{ s}$ ; →  $4/\sigma = 2$ ;  $\sigma = 2$
- Perturbações constantes devem ser rejeitadas completamente. → canal integral
- Evitar, sempre que possível, que  $u$  sature.
- Controlador “realizável” –  $D(s)$  é função própria → acréscimo de polo em  $s = -100$ .

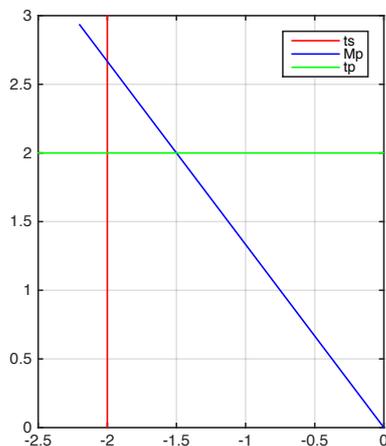
- a) (0,5)  $s_0 = -2 + 2i$
- b) (0,5) Já considerando o canal integral a fase necessária é:  
 $180 - \text{angle}(1/(s*(s+1)*(s-1))) * 180/\pi = 217.875^\circ$ ;  
 Considerando o polo adicional em  $-100 \rightarrow 180 - \text{angle}(1/(s*(s+1)*(s-1)*(s+100))) * 180/\pi = 219.0441 = \phi_{av}$
- c) (2,0) Projete  $D(s)$ , de forma a atender às especificações I a VI.  
 Apenas o compensador PID fornece este avanço – Zero duplo  $\rightarrow \phi_{av}/2 = 109.5^\circ$

$$\Delta = 2 * \tan(19.5) \rightarrow z_1 = z_2 = -1.2918$$

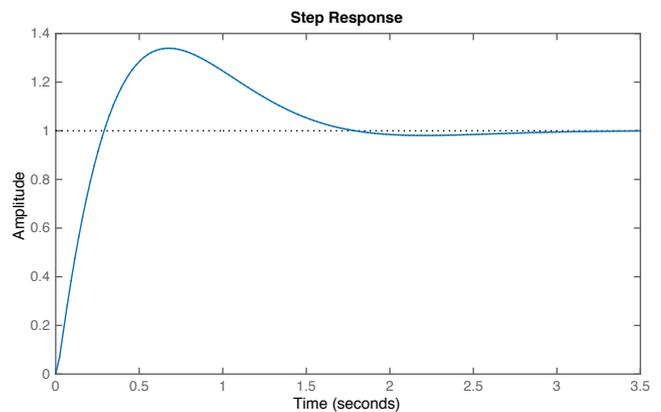
$$s = -2 + 2i; K = \text{abs}(s*(s+100)*(s+1)*(s-1) / ((s+1.2918)*(s+1.2918))) = 496.54.$$

$$D(s) = \frac{496.54(s+1.2918)^2}{s(s+100)}$$

---



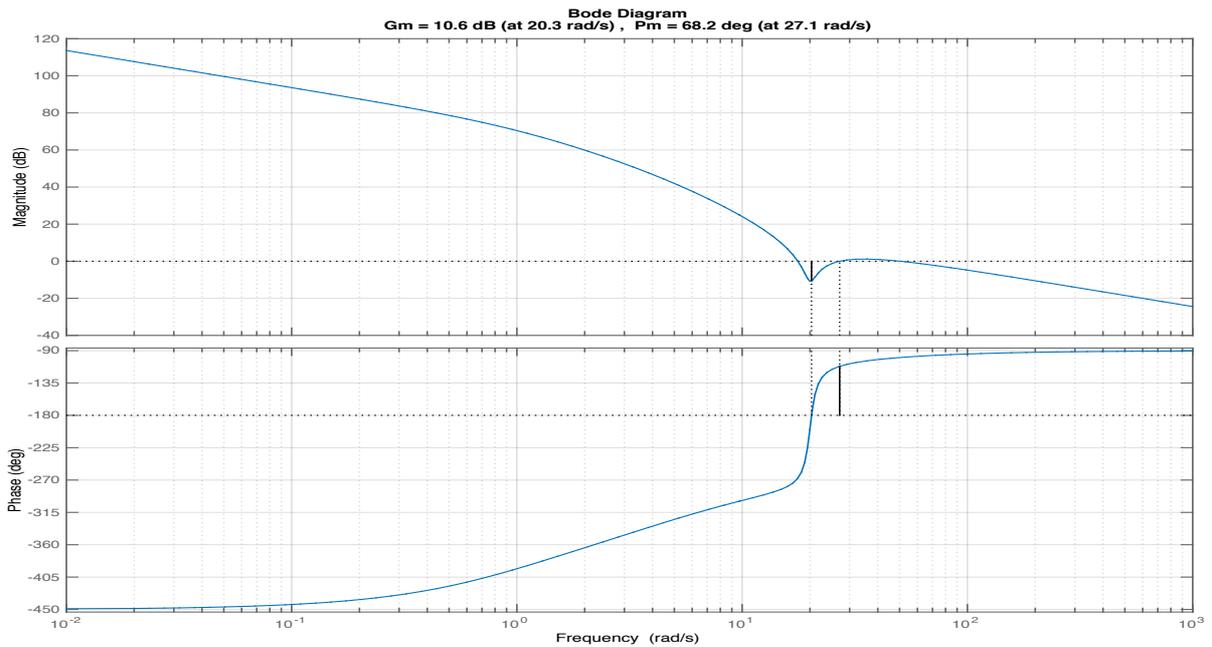
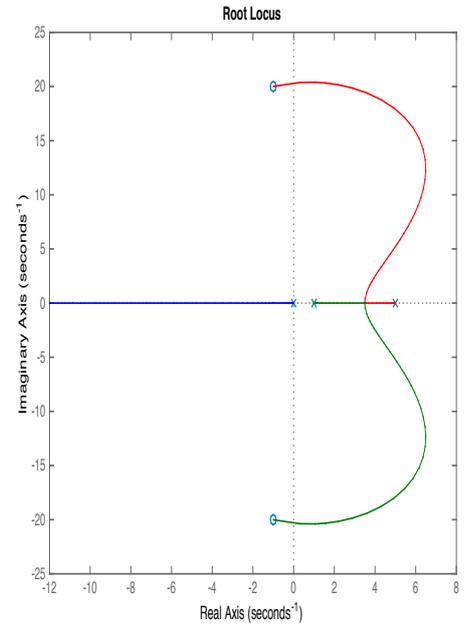
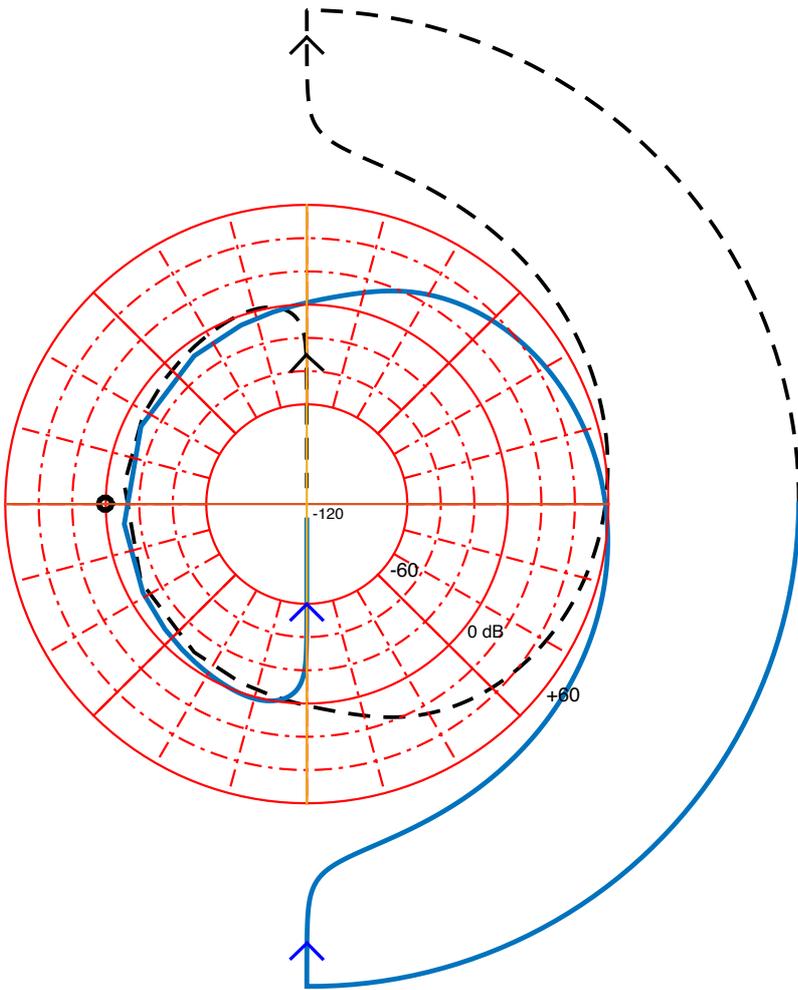
```
S=stepinfo(feedback(g*d,1))
RiseTime: 0.2178
SettlingTime: 1.6523 (< 2 s !)
SettlingMin: 0.9154
SettlingMax: 1.3392
Overshoot: 33.9243 (< 10% ☹)
Peak: 1.3392 (< 1.57 s !)
PeakTime: 0.6676
```



3ª Questão: (3,0)

a) (0,8) MG = 10,6 dB MF = 68.2 dB

b) (1,2) Nyquist: (Obs: não necessário para a questão, só para conferir  $g=zpk([-1+20i -1-20i],[0 1 5],60)$ )



c)  $K > 3,41$ ; ( $K > 10,65$  dB)

d) Na frequência 0,1 rad/s, passamos a ter  $94 + 20 = 114$  dB.  $K_v = \lim sG(s)$

$$K_v = 0,1 * 5.0e5 = 5e4 \Rightarrow e_{ss} = 2e-5.$$