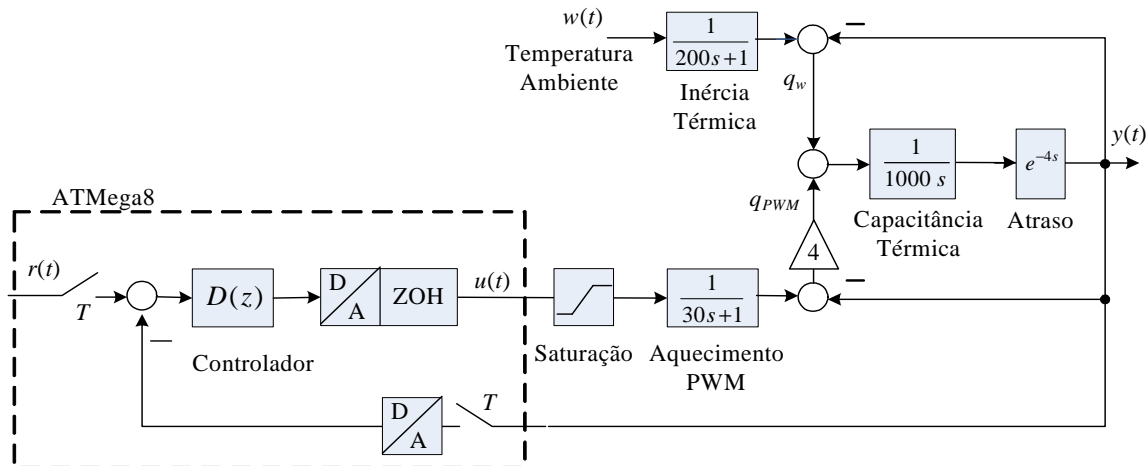




Nome: _____ Matrícula: _____

2ª PROVA

1ª Questão: Considere o modelo de grandes sinais de um processo térmico utilizado em Controle Digital. Em regime permanente os fluxos de calor q_w e q_{PWM} são iguais. Taxa de amostragem $T_a = 4 \text{ seg}$.



a) (2,0) Utilizando o princípio da superposição obtenha a representação discreta do processo $G(z) = \frac{Y(z)}{U(z)}$.

b) (2,0) Para obter uma transição rápida com erro nulo em regime, projete um controlador PID discreto

$$D(z) = \frac{K(z-a)(z-b)}{z(z-1)} \text{ que apresente em malha fechada pólos em } z = 0,6 \pm 0,3i.$$

Obs: No item b podem também ser utilizados os parâmetros obtidos na identificação - experimento 2 CDig.

Obs: $G_{ZOH}(z) = (1 - z^{-1})Z\left\{\frac{G(s)}{s}\right\}$

Tabela de Transformadas -Z

| | | |
|---------------------|--------------|-----------------------------------|
| $\frac{1}{s}$ | $1(kT)$ | $\frac{z}{z-1}$ |
| $\frac{1}{s^2}$ | kT | $\frac{Tz}{(z-1)^2}$ |
| $\frac{1}{s+a}$ | e^{-akT} | $\frac{z}{z-e^{-aT}}$ |
| $\frac{1}{(s+a)^2}$ | kTe^{-akT} | $\frac{Tze^{-aT}}{(z-e^{-aT})^2}$ |

--
 a) Função de transferência :

$$G(s) = \frac{1}{30s+1} \frac{4e^{-4s}}{1000s+5} \cong \frac{1}{30s+1} \frac{4}{1000s+5} e^{-4s}$$

$$G_d(s) = \frac{0,001014(z+0,95)z^{-1}}{(z-0,8752)(z-0,98)}$$

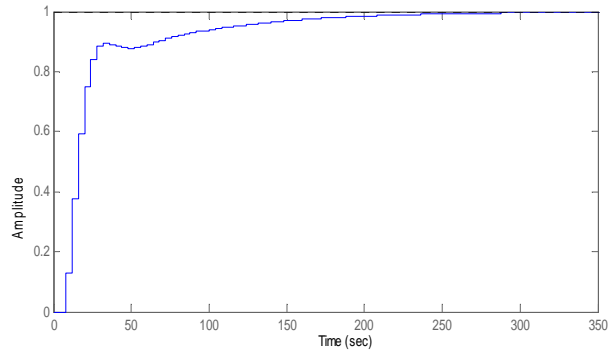
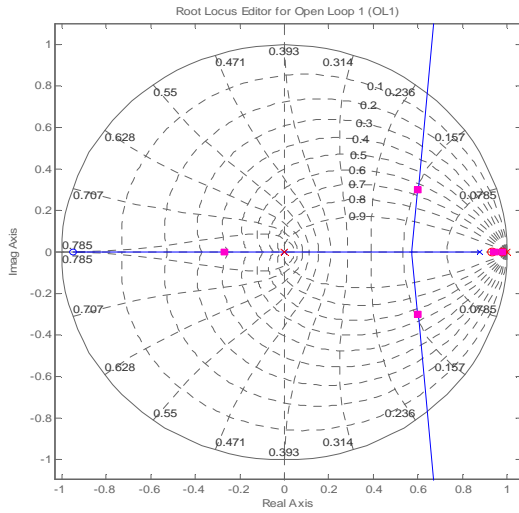
b.1) Cancelado a dinâmica lenta: $D(z) = \frac{K(z-a)(z-0,98)}{z(z-1)}$

$$D'(z)G(z) \Rightarrow \text{angle} \left(\frac{(z-0,98)(z+0,95)}{z^2(z-1)(z-0,98)(z-0,8752)} \right) \Big|_{z=0,6+0,3j} = 42^\circ \rightarrow \phi_{av} = 138^\circ$$

a=0,4832

$$K.abs \left(\frac{(z-0,4832)(z-0,98)}{z^2(z-1)} \frac{0,001014(z+0,95)}{(z-0,98)(z-0,8752)} \right) \Big|_{z=0,6+0,3j} = 1 \rightarrow K = 264,9$$

$$D(z) = \frac{264,9(z-0,4832)(z-0,98)}{z(z-1)}$$



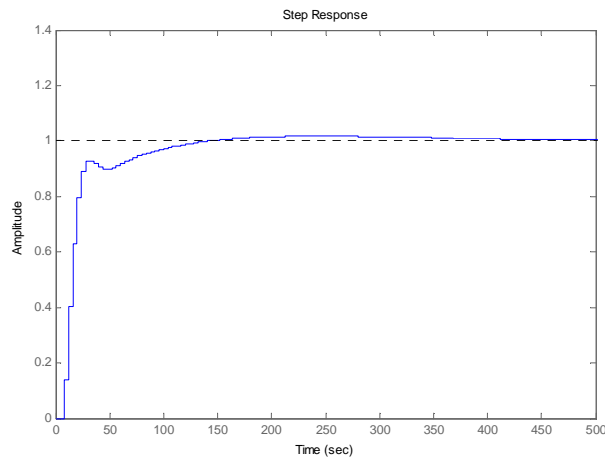
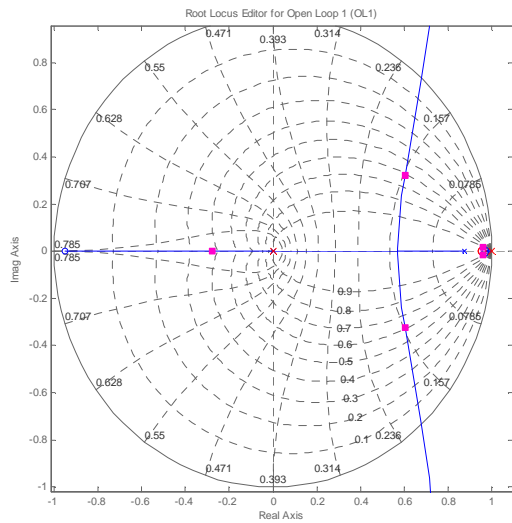
b.2) Colocando os dois zeros na mesma posição: $D(z) = \frac{K(z-a)^2}{z(z-1)}$

$$D'(z)G(z) \Rightarrow \text{angle} \left(\frac{1(z+0,95)}{z^2(z-1)(z-0,98)(z-0,8752)} \right) \Big|_{z=0,6+0,3j} = -99,56^\circ \rightarrow \phi_{av} = (180 - (-99,56))/2 = 139,78^\circ$$

a=0,9548

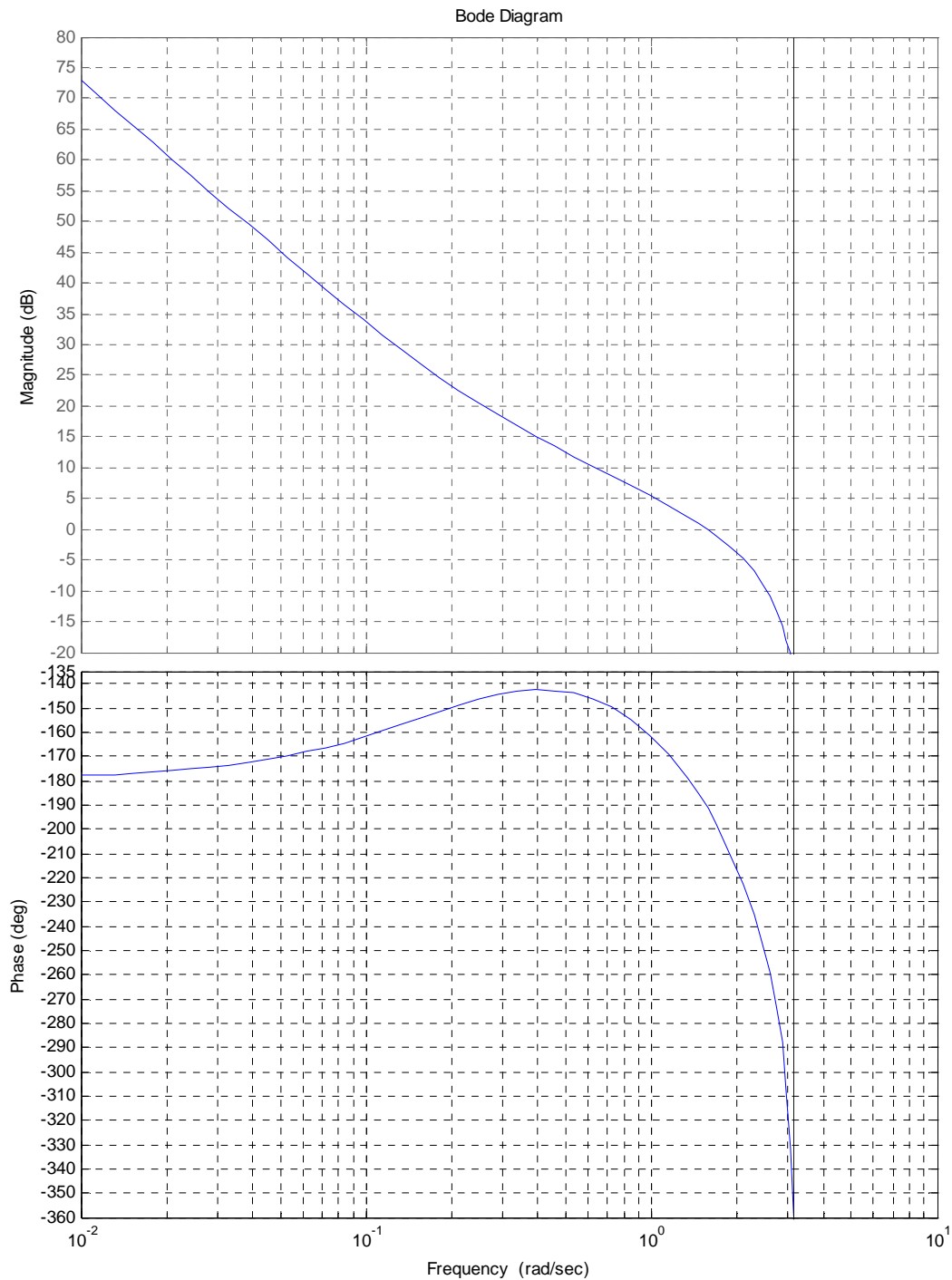
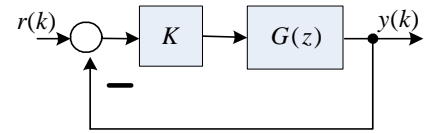
$$K.abs \left(\frac{(z-0,9548)^2}{z^2(z-1)} \frac{0,001014(z+0,95)}{(z-0,98)(z-0,8752)} \right) \Big|_{z=0,6+0,3j} = 1 \rightarrow K = 264,9$$

$$D(z) = \frac{136,8(z-0,9548)^2}{z(z-1)}$$



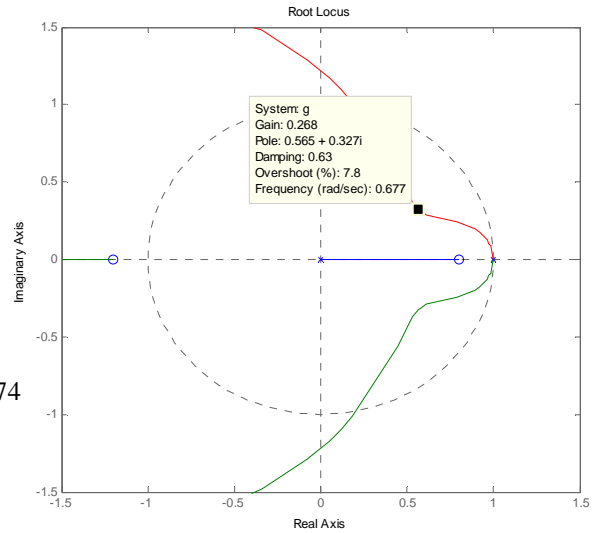
2ª Questão: (3,0) Considere a resposta em frequência de um sistema $G(z)$ discreto de 3ª ordem que não tem pólos fora do círculo unitário.

- (1,0) Esboce o diagrama de Nyquist correspondente.
Em particular indique: $\omega \rightarrow 0^+$, $\omega \rightarrow \pi/T$, $\omega \rightarrow -\pi/T$, $\omega \rightarrow 0^-$.
- (1,0) Qual a faixa de valores de ganho K em $(-\infty < K < \infty)$ para os quais o sistema é estável?
- (0,5) Para qual valor de ganho K obtêm-se a resposta em malha fechada, $y(k)$, com menor oscilação?
- (0,5) Nas condições do item c, qual o erro em regime permanente a uma parábola de referência?



Função utilizada:

$$G(z) = \frac{(z+1.2)(z-0.8)}{z(z-1)^2} ; \text{ Sampling time: 1seg}$$

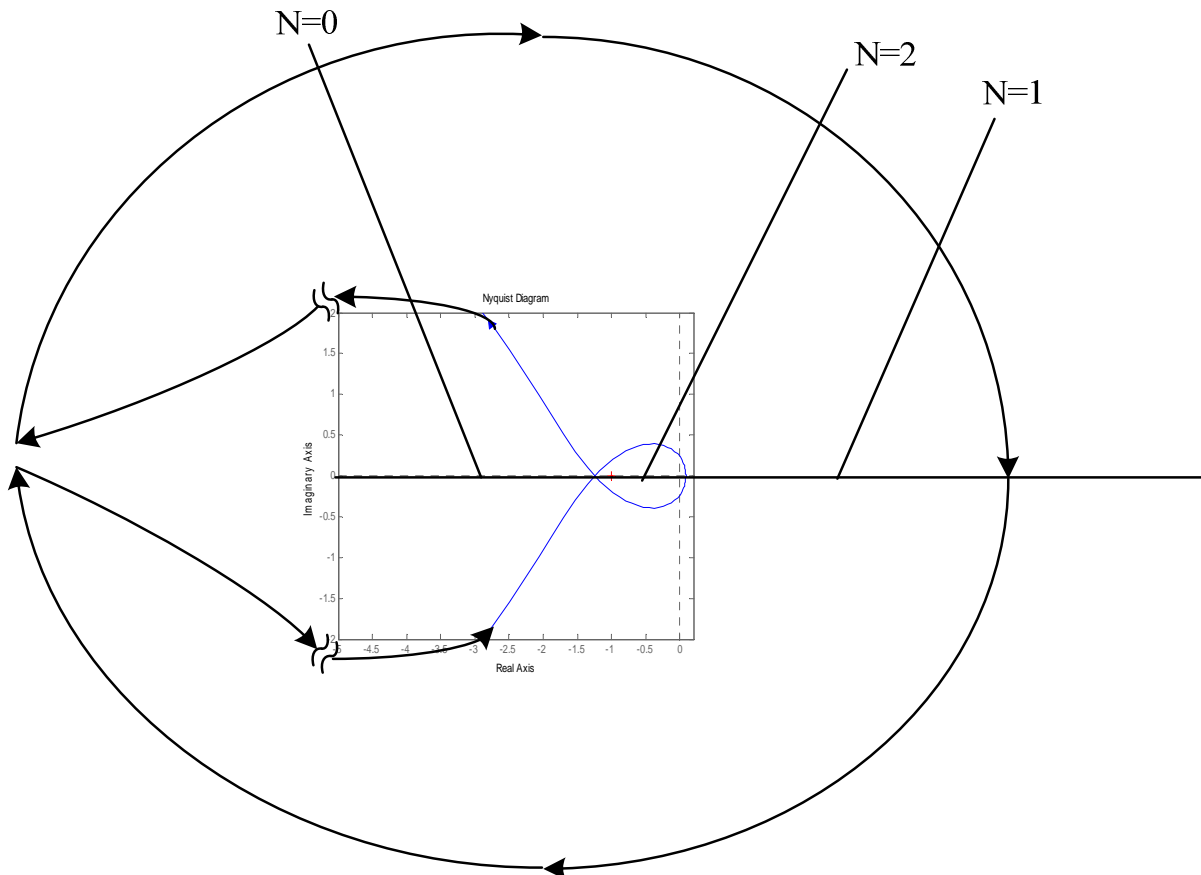


b) -180° de fase ocorrem em 1,35 rad/s onde o ganho é 1,85dB = 1,2374
 Estabilidade $-\infty < -1/K < 1/-1.2374 \rightarrow 0 < K < 0,8082$

c) Fase = -143 rad/sec em $\omega = 0,457$; Ganho = 13,5dB \rightarrow
 Ajuste de ganho = -13,5dB = 0,2113

d) Reduzindo-se 13 dB do item c) têm-se em $\omega = 0,01$ um ganho de 60dB. $Ka = \lim s^2 G(s) = 10^{-4} \cdot 1000 = 0,1$
 erro = $1/Ka = 10$ $e_{ss} = 1/Ka = 10$

a) Diagrama de Nyquist

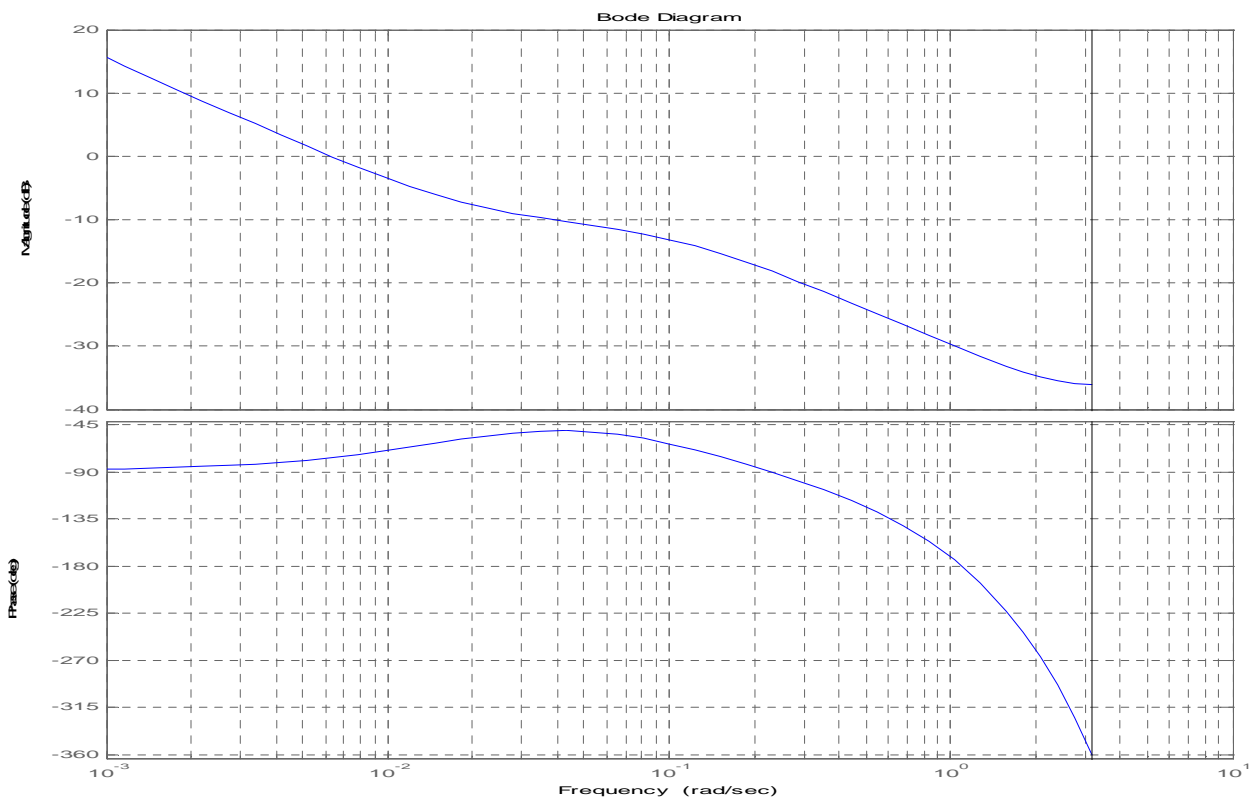


3ª Questão: (3,0) Considere o diagrama de Bode de um sistema discreto. O objetivo é projetar um compensador em avanço $D(z) = K \frac{z+a}{z+b}$, de tal forma que:

- Margem de Fase do sistema compensado, $MF \geq 30^\circ$
- Erro para uma rampa unitária $e_{ss} \leq 5,62$ seg.

- a) (0,5) Calcule o ganho do controlador necessário para satisfazer a especificação de regime permanente.
- b) (0,5) Calcule o avanço de fase necessário para atingir a MF e acrescente 20° para compensar o deslocamento da frequência de 0dB pelo compensador.
- c) (0,5) Posicione a frequência de avanço máximo do compensador, ω_m , no ponto em que a queda de ganho do sistema compensa o ganho em ω_m do compensador em avanço.
- d) (1,5) Calcule os valores das frequências de canto do compensador em avanço e apresente o compensador completo: $D(z) = K \frac{z+a}{z+b}$.

Obs.: Fator de avanço para sistemas contínuos: $\frac{1}{\alpha} = \frac{1 + \sin\phi_m}{1 - \sin\phi_m}$



```
g=zpk([.98],[1 .9 0],.03,1);figure(3);bode(g);figure(1);rlocus(g);figure(2);nyquist(g)
g=zpk([.98],[1 .9 0],30*.03,1);figure(3);bode(g);figure(1);rlocus(g);figure(2);nyquist(g)
```

a) $e_{ss} = 1/K_v \leq 5,62 \rightarrow K_v \geq 1,7794 = 10^{-3} |G(10^{-3} j)| K \rightarrow K = 30\text{dB} (29,54)$

b) atual MF = $11^\circ \rightarrow 30^\circ + 20^\circ - 11^\circ = 39^\circ$

c) $(1 + \sin(39^\circ \pi / 180)) / (1 - \sin(39^\circ \pi / 180)) = 4,4 = 12,86\text{dB}$

Ganho na frequência central: $\sqrt{4,3955} = 2,0965 = 6,43\text{dB}$.

É, praticamente o valor mínimo do Bode \rightarrow utilizar o maior valor possível para ω_2 . $\omega_2 = 3,1416$ rad/s e assim temos $\omega_1 = 3,1416 / 4,4 = 0,714$ rad/s

d) Compensador: Do gráfico a taxa de amostragem é 1 seg. $z_1 = e^{-0,714 \cdot 1} = 0,49$

$z_2 = e^{-3,1416 \cdot 1} = 0,0432 \rightarrow D(z) = K' \frac{z - 0,49}{z - 0,0432}$

Para que o ganho ajustado no item (a) não seja alterado $K' = \frac{1 - 0,0432}{1 - 0,49} = 1,876 \rightarrow D(z) = 55,4 \frac{z - 0,49}{z - 0,0432}$