

UNIVERSIDADE FEDERAL DE VIÇOSA – UFV
CENTRO DE CIÊNCIAS EXATAS E TECNOLÓGICAS – CCE
DEPARTAMENTO DE ENGENHARIA ELÉTRICA - DEL

Sistemas de Controle II

ELT331

AULA 21 – Projeto de Controlador Digital

Prof. Tarcísio Pizziolo

21. Controlador Digital ($D(z)$)

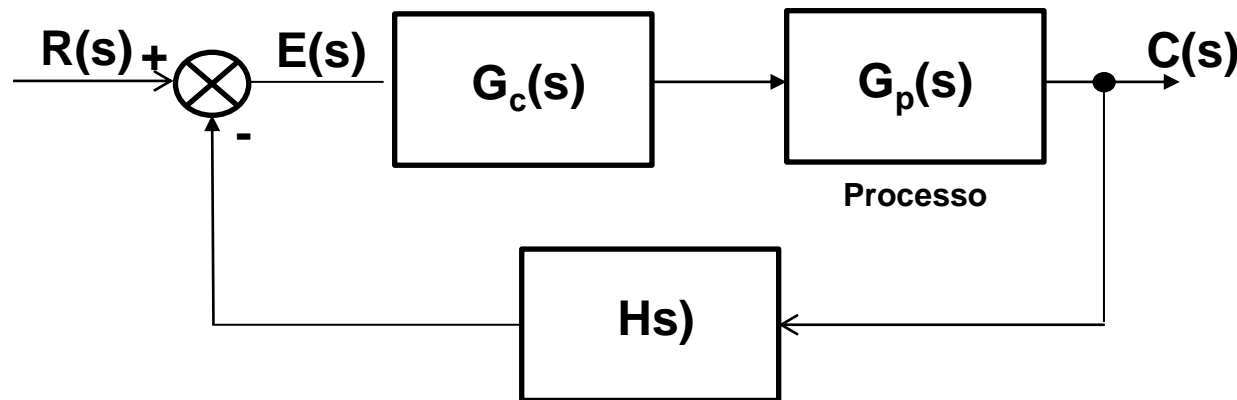
Introdução

Um método utilizado para determinação de um Controlador Digital $D(z)$ é obter primeiramente o Controlador $G_c(s)$ relativo ao processo a controlar $G_p(s)$ e em seguida convertê-lo em $D(z)$ para um período de amostragem T .

Este método é denominado **Emulação!**

Para obtenção de $G_c(s)$ aplicam-se os métodos anteriores para sistemas em tempo contínuo.

Seja o sistema de controle no tempo contínuo a seguir.



O Controlador $G_c(s)$ deve ser especificado pelos métodos que o determinam contendo um **Ganho**, um **Zero** e um **Polo**.

21.1. Determinação de $D(z)$

Consideremos o Controlador em tempo contínuo $G_c(s)$ sendo:

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

Um Controlador Digital pode ser obtido pela conversão de $G_c(s)$ em $D(z)$ aplicando a $Z\{.\}$.

Então:

$$D(z) = Z\{G_c(s)\}$$

Consideremos $D(z)$ constituído também de um **Ganho**, um **Zero** e um **Polo**.

Daí:

$$D(z) = C \frac{(z + A)}{(z + B)}$$

21.1. Determinação de D(z)

Aplicando a igualdade $\mathbf{z} = \mathbf{e}^{sT}$ temos que: $s = \frac{1}{T} \ln(\mathbf{z})$

Pela definição de $\mathbf{Z}\{.\}$ tem-se:

$$\mathbf{G}_c(\mathbf{z}) = \mathbf{G}_c^*(s) = \mathbf{G}_c^* \left(\frac{1}{T} \ln(\mathbf{z}) \right) = \sum_{k=0}^{\infty} \mathbf{g}_c(kT) \mathbf{z}^{-k} = \mathbf{Z}\{\mathbf{G}_c(s)\}$$

Substituindo $s = \frac{1}{T} \ln(\mathbf{z})$ em $\mathbf{G}_c(s)$:

$$\mathbf{D}(\mathbf{z}) = \mathbf{Z}\{\mathbf{G}_c(s)\} \Rightarrow \mathbf{C} \frac{\overbrace{(\mathbf{z} + \mathbf{A})}^{\text{zero de } \mathbf{D}(\mathbf{z})}}{\underbrace{(\mathbf{z} + \mathbf{B})}_{\text{polode } \mathbf{D}(\mathbf{z})}}} = \mathbf{K} \frac{\overbrace{\left[\frac{1}{T} \ln(\mathbf{z}) + \mathbf{a} \right]}^{\text{zero de } \mathbf{G}_c(s)}}{\underbrace{\left[\frac{1}{T} \ln(\mathbf{z}) + \mathbf{b} \right]}_{\text{polode } \mathbf{G}_c(s)}}$$

$$\left. \begin{array}{l} \text{Zero de } \mathbf{G}_c(s): \quad \frac{1}{T} \ln(\mathbf{z}) + \mathbf{a} = 0 \Rightarrow \mathbf{z} = \mathbf{e}^{-\mathbf{a}T} \\ \text{Zero de } \mathbf{D}(\mathbf{z}): \quad \mathbf{z} + \mathbf{A} = 0 \Rightarrow \mathbf{z} = -\mathbf{A} \\ \text{Polode } \mathbf{G}_c(s): \quad \frac{1}{T} \ln(\mathbf{z}) + \mathbf{b} = 0 \Rightarrow \mathbf{z} = \mathbf{e}^{-\mathbf{b}T} \\ \text{Polode } \mathbf{D}(\mathbf{z}): \quad \mathbf{z} + \mathbf{B} = 0 \Rightarrow \mathbf{z} = -\mathbf{B} \end{array} \right\} \Rightarrow \left. \begin{array}{l} \mathbf{A} = -\mathbf{e}^{-\mathbf{a}T} \\ \mathbf{B} = -\mathbf{e}^{-\mathbf{b}T} \end{array} \right\} \Rightarrow \mathbf{D}(\mathbf{z}) = \mathbf{C} \frac{\overbrace{(\mathbf{z} - \mathbf{e}^{-\mathbf{a}T})}^{\text{zero de } \mathbf{D}(\mathbf{z})}}{\underbrace{(\mathbf{z} - \mathbf{e}^{-\mathbf{b}T})}_{\text{polode } \mathbf{D}(\mathbf{z})}}$$

21.1. Determinação de $D(z)$

O Ganho em estado permanente de $D(Z)$ tem que ser igual ao ganho de $G_c(s)$. Então, C é determinado pelo **Teorema do Valor Final**, quando $s \rightarrow 0 \Rightarrow z \rightarrow 1$.

$$\text{ganho } DC = \lim_{s \rightarrow 0} G_c(s) = \lim_{z \rightarrow 1} D(z)$$

$$\begin{aligned} \lim_{s \rightarrow 0} G_c(s) &= \lim_{z \rightarrow 1} D(z) \Rightarrow \lim_{s \rightarrow 0} \left\{ K \frac{(s+a)}{(s+b)} \right\} = \lim_{z \rightarrow 1} \left\{ C \frac{(z-e^{-aT})}{(z-e^{-bT})} \right\} \Rightarrow \\ \Rightarrow K \frac{a}{b} &= C \frac{(1-e^{-aT})}{(1-e^{-bT})} \Rightarrow C = \frac{Ka(1-e^{-bT})}{b(1-e^{-aT})} \end{aligned}$$

Finalmente:

$$D(z) = \left[\frac{Ka(1-e^{-bT})}{b(1-e^{-aT})} \right] \frac{(z-e^{-aT})}{(z-e^{-bT})}$$

Período de Amostragem T : em geral escolhe-se T pequeno para manter a estabilidade no Plano- z . Não se deve utilizar um valor de T excessivamente pequeno, pois necessita de muito cálculo. Usa-se então $T = 1/(10f_B)$, onde $f_B = w_B/(2\pi)$ (w_B é a banda passante do sistema contínuo a malha aberta).

Exemplo 1:

Dado um controlador $G_c(s) = 5,6 \frac{(s+50)}{(s+312)}$ e $T = 10^{-3} \text{ s}$, determinar $D(z)$.

$$A = e^{-aT} = e^{-50 \times 0,001} \Rightarrow A = 0,95$$

$$B = e^{-bT} = e^{-312 \times 0,001} \Rightarrow B = 0,73$$

$$C = \frac{Ka(1-B)}{b(1-A)} = \frac{5,6 \times 50 \times (1-0,73)}{312 \times (1-0,95)} \Rightarrow C = 4,85$$

$$\text{Daí : } D(z) = 4,85 \cdot \frac{(z-0,95)}{(z-0,73)}$$

Exercício 1:

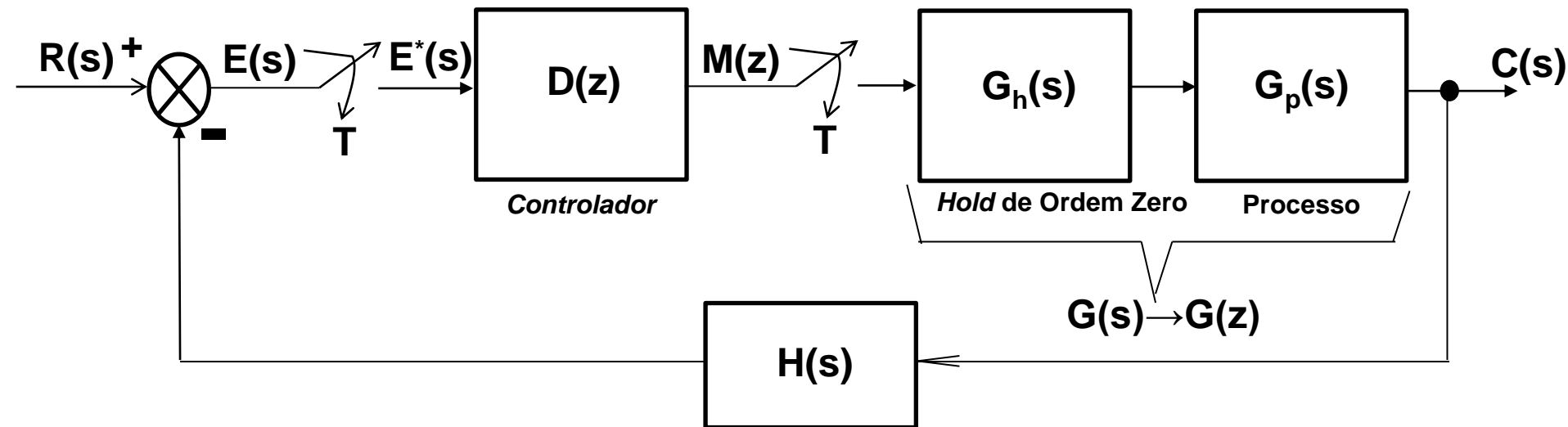
Dado um controlador $G_c(s) = 41,7 \cdot \frac{(s+4,41)}{(s+18,4)}$ e $T = 10^{-2} \text{ s}$, determinar $D(z)$.

$$D(z) = 42,356 \cdot \frac{(z-0,96)}{(z-0,83)}$$

21.2. Sistema de Controle em Malha Fechada com Controlador $D(z)$

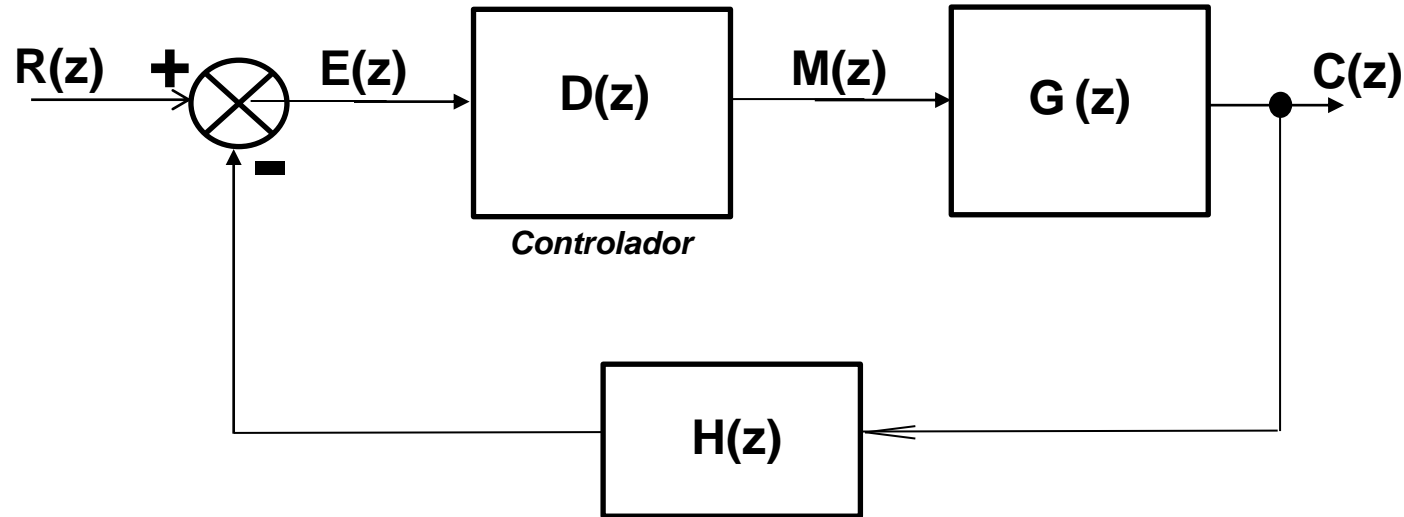
Aplica-se o Controlador Digital $D(z)$ para melhorar o desempenho de Sistemas de Controle em Malha Fechada.

Seja o Sistema de Controle dada a seguir.



21.2. Sistema de Controle em Malha Fechada com Controlador $D(z)$

Após a discretização do sistema obtém-se:

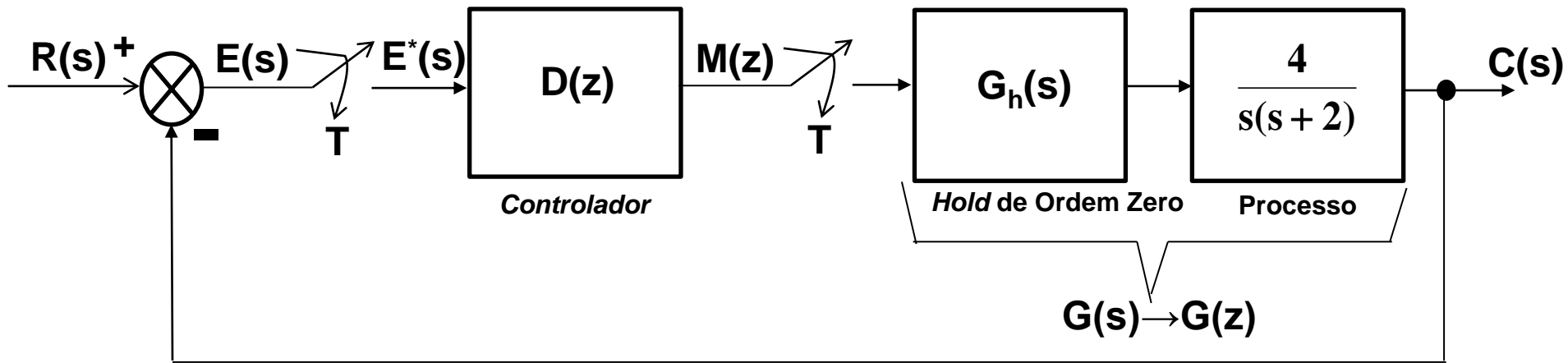
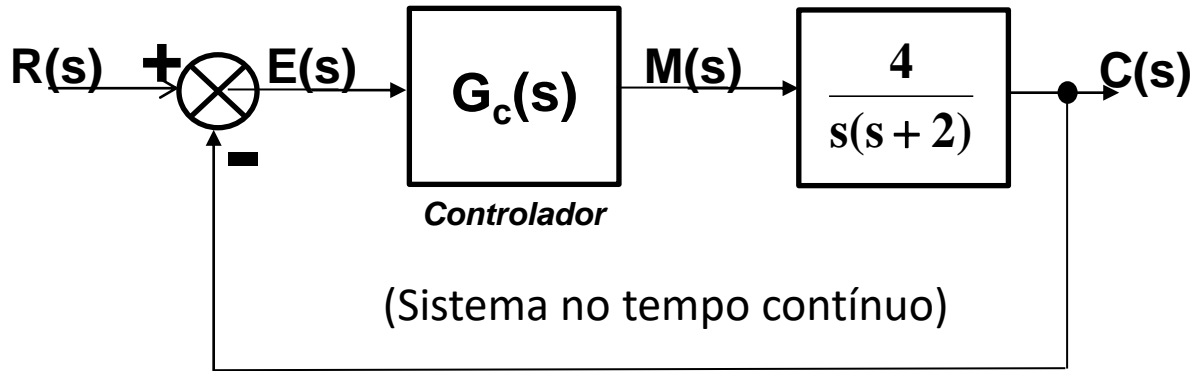


$$\frac{C(z)}{R(z)} = \frac{G(z).D(z)}{1 + G(z).H(z).D(z)}$$

Exemplo 2:

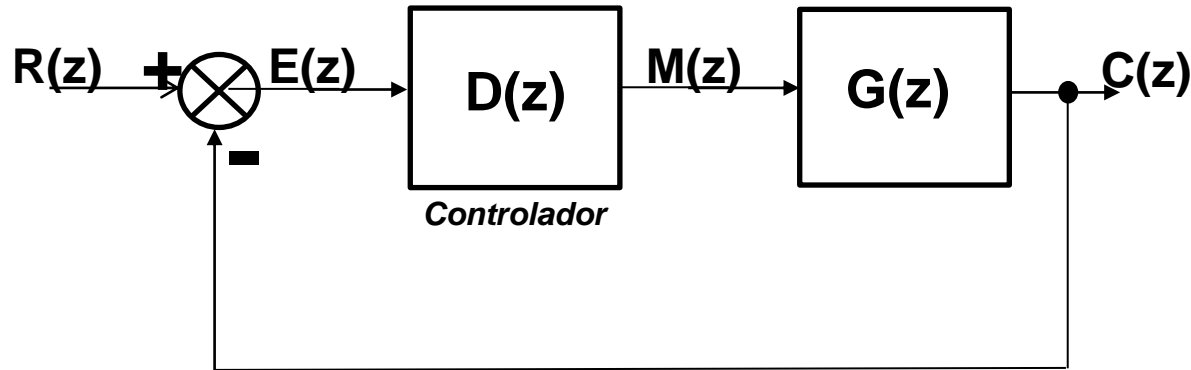
Considerando $T = 10^{-2} \text{ s}$ e $G_c(s) = 41,7 \frac{(s + 4,41)}{(s + 18,4)}$; determinar $D(z)$.

Esboçar o gráfico de saída $c(kT)$ para o sistema dado a seguir com e sem o controlador $D(z)$ para uma entrada **Degrau Unitário**.



(Sistema no tempo discreto)

Solução



$$\frac{C(z)}{R(z)} = \frac{D(z)G(z)}{1 + D(z)G(z)} \Rightarrow C(z) = \frac{D(z)G(z)R(z)}{1 + D(z)G(z)}$$

Entrada e o Controlador $D(z)$:

$$R(z) = \frac{z}{(z-1)}; \quad D(z) = 42,356 \frac{(z-0,96)}{(z-0,83)}$$

Determinação de $G(z)$:

$$G(s) = \frac{4(1-e^{-sT})}{s^2(s+2)} = (1-e^{-sT}) \left[\frac{2}{s^2} - \frac{1}{s} + \frac{1}{(s+2)} \right]$$

$$G(z) = Z\{G(s)\}$$

Como $\mathbf{G(z)} = \mathbf{Z\{G(s)\}}$; temos que:

$$\mathbf{G(z)} = \mathbf{Z\{G(s)\}} = \mathbf{Z\left\{\frac{4(1 - e^{-sT})}{s^2(s + 2)}\right\}} = (1 - z^{-1}).\mathbf{Z\left\{\frac{2}{s^2} - \frac{1}{s} + \frac{1}{(s + 2)}\right\}} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \mathbf{G(z)} = \left(\frac{z - 1}{z}\right). \left[\frac{0,02.z}{(z - 1)^2} - \frac{z}{(z - 1)} + \frac{z}{(z - 0,9801986)}\right] \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \mathbf{G(z)} = \left[\frac{0,02.z}{(z - 1)} - 1 + \frac{(z - 1)}{(z - 0,9801986)}\right] \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \mathbf{G(z)} = \left[\frac{0,02(z - 0,9801986 - (z - 1)(z - 0,9801986) + (z - 1)(z - 1)}{(z - 1)(z - 0,9801986)}\right] \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \mathbf{G(z)} = \left[\frac{0,02z - 0,0196039 - z^2 + 1,9801986z - 0,9801986 + z^2 - 2z + 1}{(z^2 - 1,9801986z + 0,9801986)}\right] \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \mathbf{G(z)} = \frac{(0,0001986z + 0,0001975)}{(z^2 - 1,9801986z + 0,9801986)}$$

A saída **C(z)** será dada por:

$$C(z) = \frac{\left[\frac{42,356(z - 0,96)}{(z - 0,83)} \cdot \frac{(0,0001986z + 0,0001975)}{(z^2 - 1,9801986z + 0,9801986)} \cdot \frac{z}{(z - 1)} \right]}{\left[1 + \frac{42,356(z - 0,96)}{(z - 0,83)} \cdot \frac{(0,0001986z + 0,0001975)}{(z^2 - 1,9801986z + 0,9801986)} \right]} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow C(z) = \frac{(0,0084z^2 + 0,0003z - 0,008)}{(z^3 - 2,8018z^2 + 2,624z - 0,8216)}$$

Finalmente, **c(kT) = Z⁻¹{C(z)}**, mas pode-se determinar cada coeficiente de **c(kT)** os quais são os valores amostrados. Daí:

$$C(z) = 0,0084z^2 + 0,0003z - 0,008 \angle z^3 - 2,8018z^2 + 2,624z - 0,8216 \Rightarrow$$

$$\Rightarrow c(kT) = 0.z^0 + 0,0084.z^{-1} + 0,02383.z^{-2} + \dots$$

Simulação de Sistema em Tempo Discreto

Sistema de Controle

Modelo Contínuo do Processo a ser Controlado

Entre com o valor de K, K = 4

Entre com o valor de a, a = 1

Entre com o valor de b, b = 2

Entre com o valor de c, c = 0

A FT G(s) em Malha Aberta é dada por:

$$\frac{4}{s^2 + 2s}$$

Entre com o valor do Tempo de Amostragem T = 0.01

Conversão de G(s) para G(z)

Modelo do Segurador de Ordem Zero

$$\text{ZOH}(s) = \frac{1 - e^{-sT}}{s}$$

A FT G(z) em Malha Aberta é dada por:

$$\frac{0.00019867 z + 0.00019735}{z^2 - 1.9802 z + 0.9802}$$

A FT T(z) em Malha Fechada sem o Controlador D(z) é dada por:

$$\frac{0.00019867 z + 0.00019735}{z^2 - 1.98 z + 0.9804}$$

Modelo do Controlador Digital

$$D(z) = C \cdot \frac{(Z - A)}{(Z - B)}$$

Entre com o valor do Ganho C, C = 42.356

Entre com o valor do Zero A, A = 0.96

Entre com o valor do Pólo B, B = 0.83

A FT D(z) do Controlador é dada por:

$$\frac{42.356 z - 40.6618}{z - 0.83}$$

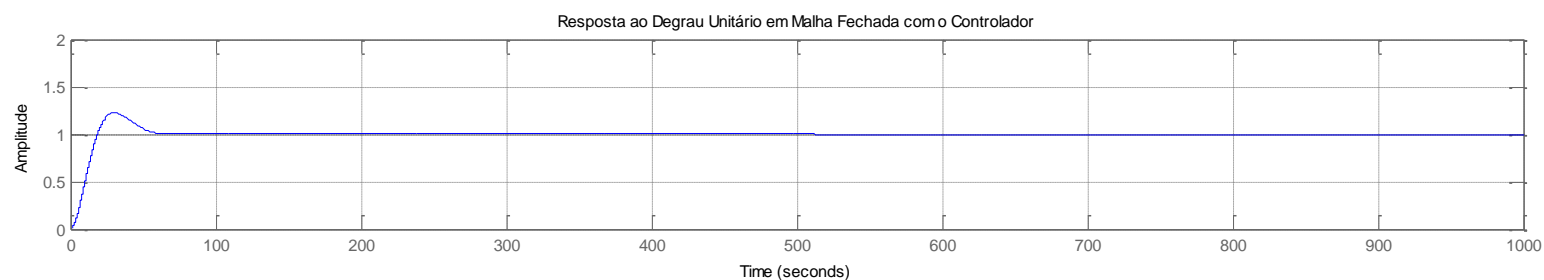
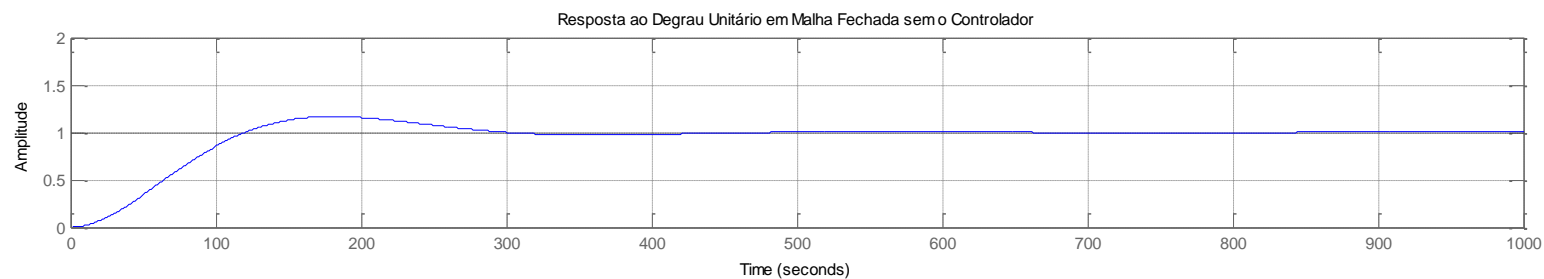
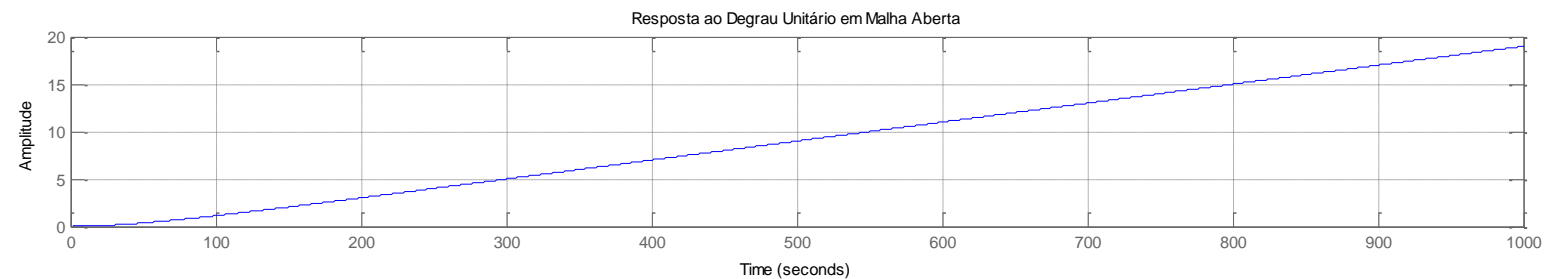
A Função Resposta C(z) ao Degrau Unitário em Malha Fechada com o Controlador D(Z) é dada por:

$$\frac{0.008415 z^2 + 0.00028069 z - 0.0080247}{z^3 - 2.8018 z^2 + 2.624 z - 0.82159}$$

Respostas à Entrada Degrau Unitário

Tempo de Simulação = 1000

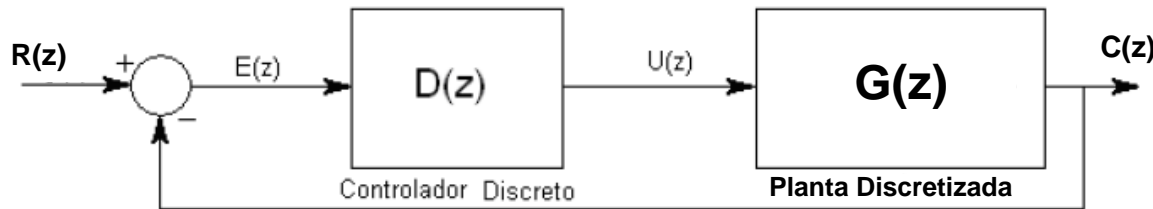
Gráficos de Respostas ao Degrau Unitário



Exemplo 3:

Considerando $T = 0,2 \text{ s}$ e $G_c(s) = 8 \frac{(s + 0,1)}{(s + 2)}$; determinar $D(z)$.

Esboçar o gráfico de saída $c(kT)$ para o sistema dado a seguir com e sem o controlador $D(z)$ para uma entrada **Degrau Unitário**.



$$G_c(s) = 8 \frac{(s + 0,1)}{(s + 2)} \Rightarrow \begin{cases} \text{zero : } e^{-(0,1)(0,2)} = 0,9802 \\ \text{polo : } e^{-(2)(0,2)} = 0,6703 \end{cases} \Rightarrow D(z) = C \frac{(z - 0,9802)}{(z - 0,6703)}$$

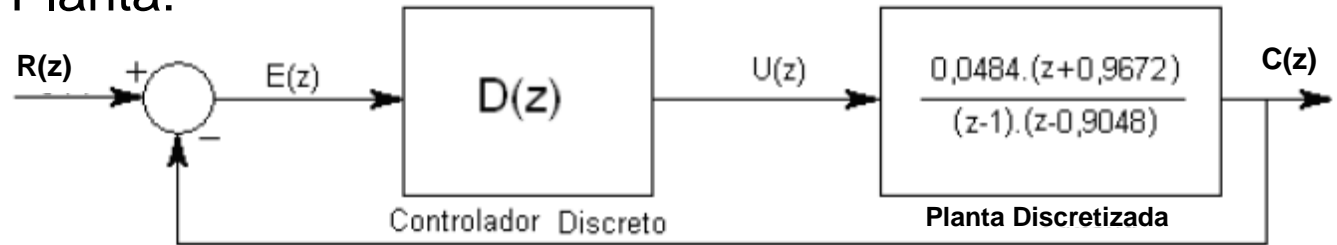
Cálculo do ganho C de $D(z)$:

$$\lim_{z \rightarrow 1} C \frac{(z - 0,9802)}{(z - 0,6703)} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{8s + 0,8}{s + 2} \Rightarrow C \frac{(1 - 0,9802)}{(1 - 0,6703)} = 0,4 \Rightarrow C = 6,6616$$

O Controlador $D(z)$ será dado por:

$$D(z) = 6,66 \frac{(z - 0,9802)}{(z - 0,6703)}$$

Discretização da Planta:



$$G_p(s) = \frac{1}{s(10s+1)} \Rightarrow G(z) = (1-z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{1}{s^2 \cdot (10s+1)} \right] \right\} \Bigg|_{T=1s} \Rightarrow G(z) = \frac{0,0484 \cdot (z+0,9672)}{(z-1) \cdot (z-0,9048)}$$

FTMF com **D(z)**:

$$\begin{aligned} \frac{C(z)}{R(z)} &= \frac{\left[\frac{0,0484(z+0,9672)}{(z-1)(z-0,9048)} \right] \left[6,66 \frac{(z-0,9802)}{(z-0,6703)} \right]}{1 + \left[\frac{0,0484(z+0,9672)}{(z-1)(z-0,9048)} \right] \left[6,66 \frac{(z-0,9802)}{(z-0,6703)} \right]} \Rightarrow \\ &\Rightarrow \frac{C(z)}{R(z)} = \frac{0,0484(z+0,9672)6,66(z-0,9802)}{(z-1)(z-0,9048)(z-0,6703) + 6,66 \times 0,0484(z+0,9672)} \Rightarrow \\ &\Rightarrow \frac{C(z)}{R(z)} = \frac{(0,3223z^2 - 0,0042z - 0,3056)}{(z^3 - 2,5751z^2 + 2,1816z - 0,6065) + 6,66 \times 0,0484(z+0,9672)} \Rightarrow \\ &\Rightarrow \frac{C(z)}{R(z)} = \frac{(0,3223z^2 - 0,0042z - 0,3056)}{(0,3223z^4 - 0,5183z^3 - 0,0996z^2 + 0,4847z - 0,1891)} \end{aligned}$$

Aplicação do Degrau Unitário:

$$C(z) = \frac{(0,3223z^2 - 0,0042z - 0,3056)}{(0,3223z^4 - 0,5183z^3 - 0,0996z^2 + 0,4847z - 0,1891)} \left[\frac{z}{(z-1)} \right] \Rightarrow$$

$$\Rightarrow C(z) = \frac{(0,3223z^3 - 0,0042z^2 - 0,3056z)}{(z-1)(0,3223z^4 - 0,5183z^3 - 0,0996z^2 + 0,4847z - 0,1891)} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow C(z) = \frac{(0,3223z^3 - 0,0042z^2 - 0,3056z)}{(0,3223z^5 - 0,8406z^4 + 0,4187z^3 + 0,5843z^2 - 0,6763z + 0,1891)}$$