

ES710 – Controle de Sistemas Mecânicos

## **20 – Projeto de controladores no espaço $Z$**

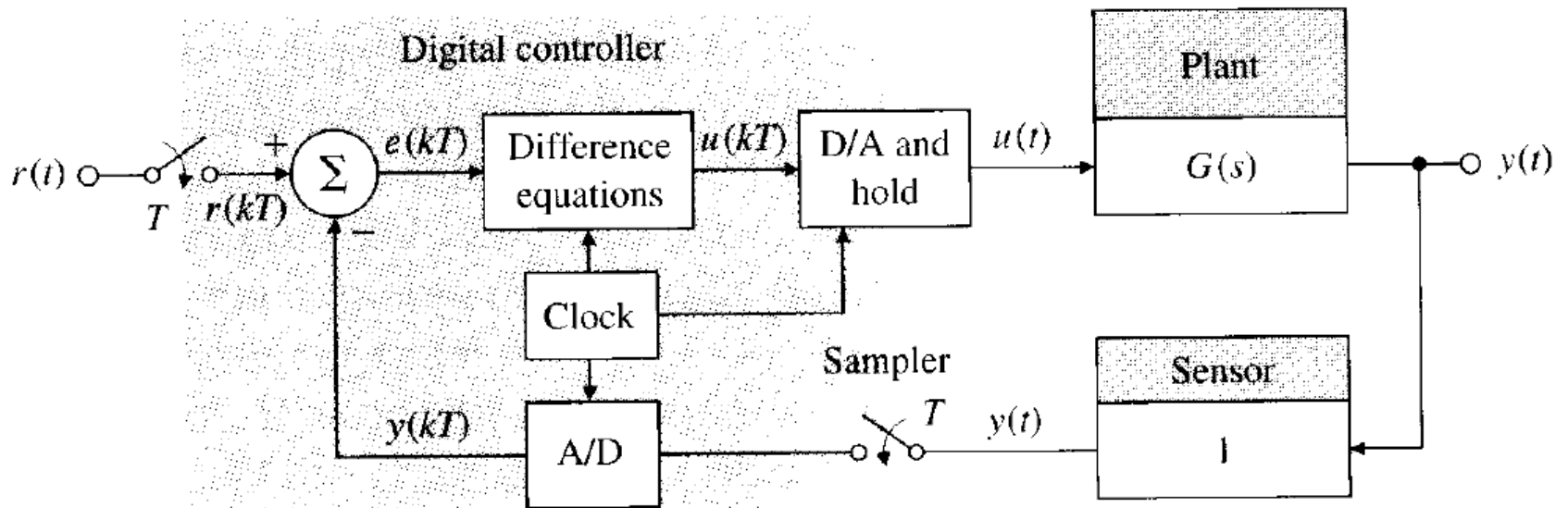
Eric Fujiwara

Unicamp – FEM – DSI

# Índice

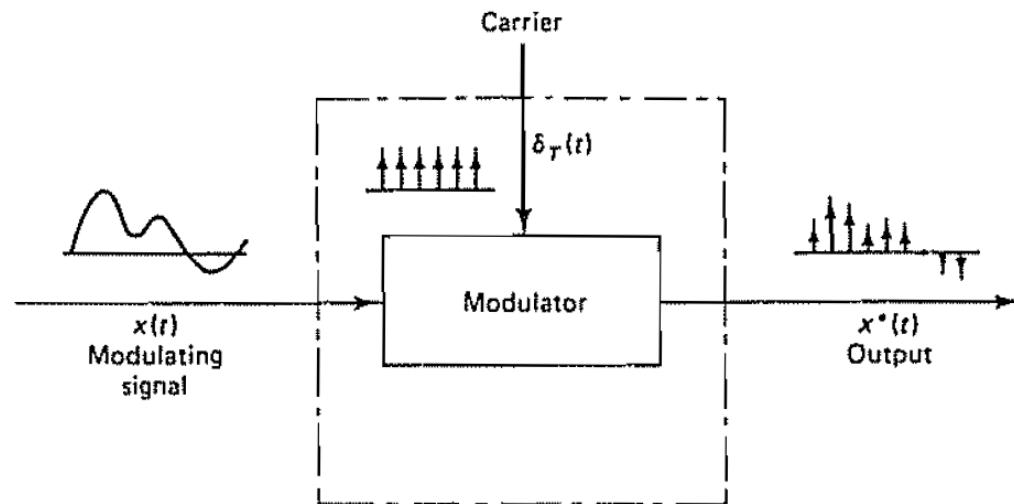
- **Índice:**
  - 1) Função de transferência de pulso;
  - 2) Controladores no espaço Z;
  - Questionário;
  - Referências;
  - Exercícios.

# Controllo discreto



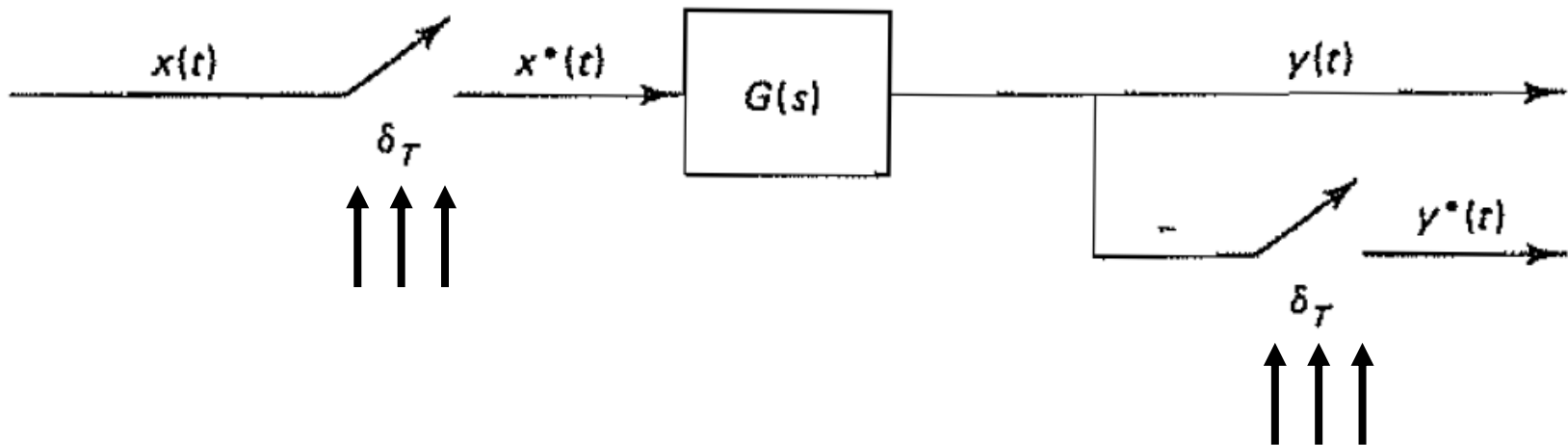
# 1. Função de transferência de pulso

- 1.1. Função de transferência de pulso:
  - A **função de transferência** relaciona os sinais de saída  $y(t)$  e de entrada  $x(t)$  em um sistema contínuo;
  - A **função de transferência de pulso** relaciona a transformada Z de um sinal de saída amostrado  $y^*(t)$  por impulsos ao sinal de entrada amostrado  $x^*(t)$ .



# 1. Função de transferência de pulso

- 1.1. Função de transferência de pulso:
  - Seja o sinal contínuo  $x(t)$  amostrado por impulsos  $x^*(t)$ , posteriormente processado por uma TF  $G(s)$ ;
  - A saída  $y(t)$  é um sinal contínuo e possui uma contrapartida amostrada (e sincronizada)  $y^*(t)$ ;



# 1. Função de transferência de pulso

## ▪ 1.1. Função de transferência de pulso:

- A saída  $y(t)$  é dada pela convolução entre  $g(t) = \mathcal{L}^{-1}[G(s)]$  e a entrada  $x(t)$ , logo

$$y(kT) = g(kT) * x(kT) = \sum_{h=0}^{\infty} g(kT - hT)x(hT) \quad (1)$$

- Onde  $k = 0, \pm 1, \dots$  e  $g(kT - hT) = 0$  para  $h > k$ ;
- Aplicando a transformada Z:

$$Y(z) = \sum_{k=0}^{\infty} y(kT)z^{-k} = G(z)X(z) \quad (2)$$

- $G(z)$  é a **função de transferência de pulso** do sistema (verificar a prova em Ogata 1995, cap. 3).

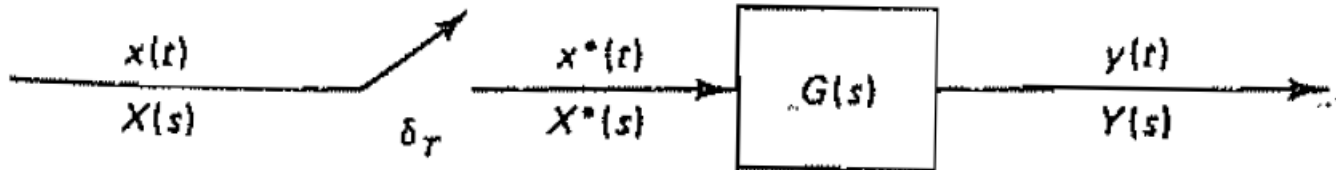
# 1. Função de transferência de pulso

## ▪ 1.1. Função de transferência de pulso:

- Se a entrada do sistema é um sinal amostrado  $x^*(t)$ , então a função de transferência no contínuo se torna

$$Y(s) = G(s)X^*(s) \Rightarrow Y^*(s) = G^*(s)X^*(s)$$

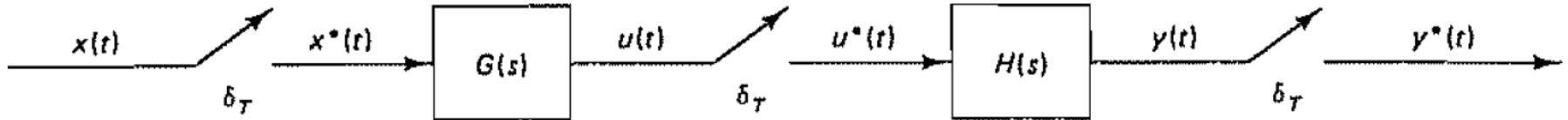
(3)



- Se a entrada do sistema for um sinal amostrado por impulsos  $x^*(t)$ , então  $G(z) = \mathcal{Z}[G(s)]$ .

# 1. Função de transferência de pulso

- 1.2. Sistemas concatenados:
  - Caso 1) amostragem entre TFs:



$$U(s) = G(s)X^*(s) \Rightarrow U^*(s) = G^*(s)X^*(s)$$

$$Y(s) = H(s)U^*(s) \Rightarrow Y^*(s) = H^*(s)U^*(s)$$

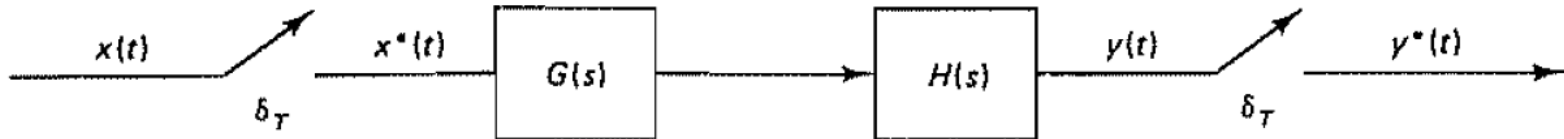
$$Y^*(s) = H^*(s)G^*(s)X^*(s) \Rightarrow Y(z) = H(z)G(z)X(z)$$

$$\frac{Y(z)}{X(z)} = H(z)G(z)$$



# 1. Função de transferência de pulso

- 1.2. Sistemas concatenados:
  - Caso 2) sem amostragem entre TFs:



$$Y(s) = H(s)G(s)X^*(s) \Rightarrow Y^*(s) = [H(s)G(s)]^*X^*(s) = [HG(s)]^*X^*(s)$$

$$Y(z) = HG(z)X(z)$$

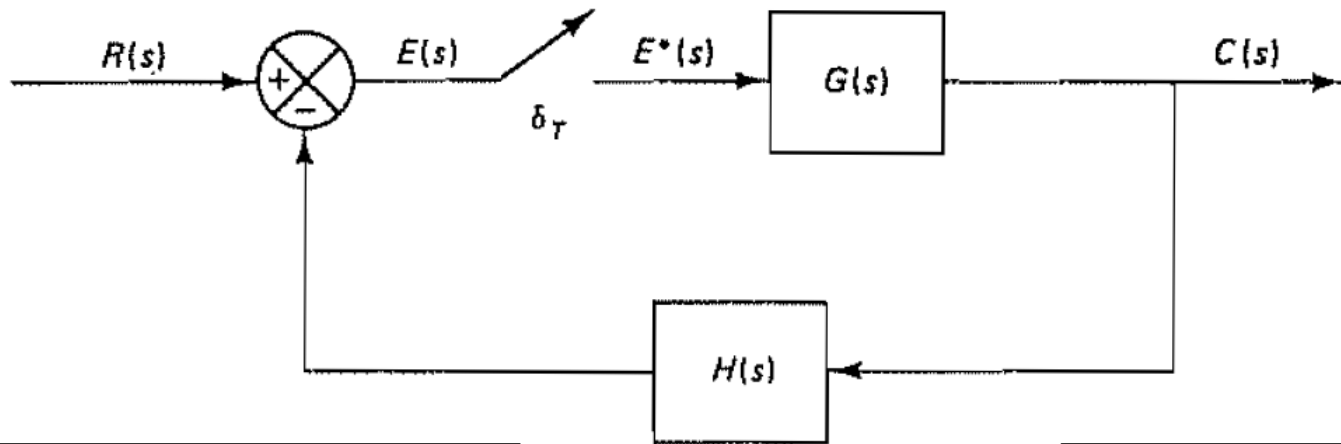
$$\frac{Y(z)}{X(z)} = HG(z) = \mathcal{Z}\{[H(s)G(s)]^*\}$$

$$HG(z) \neq H(z)G(z)$$

## 2. Controladores no espaço Z

### ▪ 2.1. Realimentação:

- Considere a planta em malha fechada:



$$E(s) = R(s) - H(s)G(s)E^*(s)$$

$$C(s) = G(s)E^*(s)$$

$$E^*(s) = R^*(s) - GH^*(s)E^*(s)$$

$$C^*(s) = G^*(s)E^*(s)$$

## 2. Controladores no espaço Z

### ▪ 2.1. Realimentação:

$$C^*(s) = \frac{G^*(s)R^*(s)}{1 + GH^*(s)} \Rightarrow C(z) = \frac{G(z)R(z)}{1 + GH(z)}$$

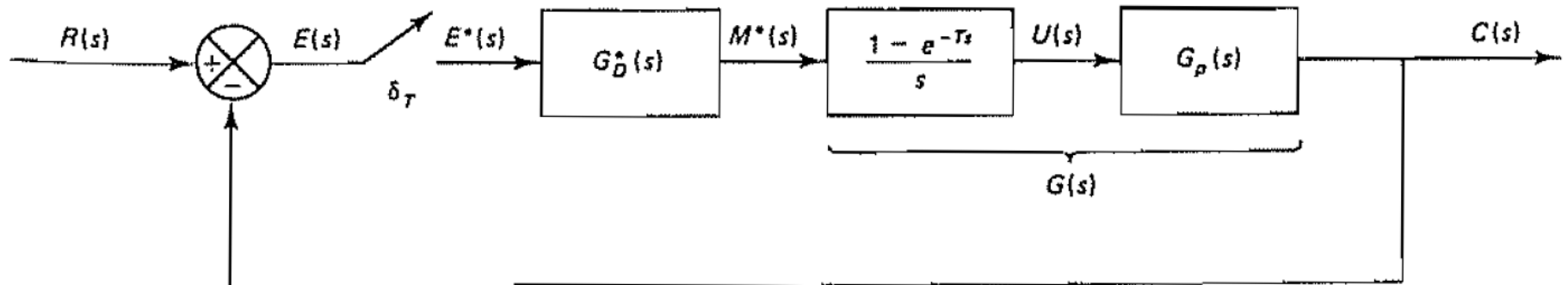
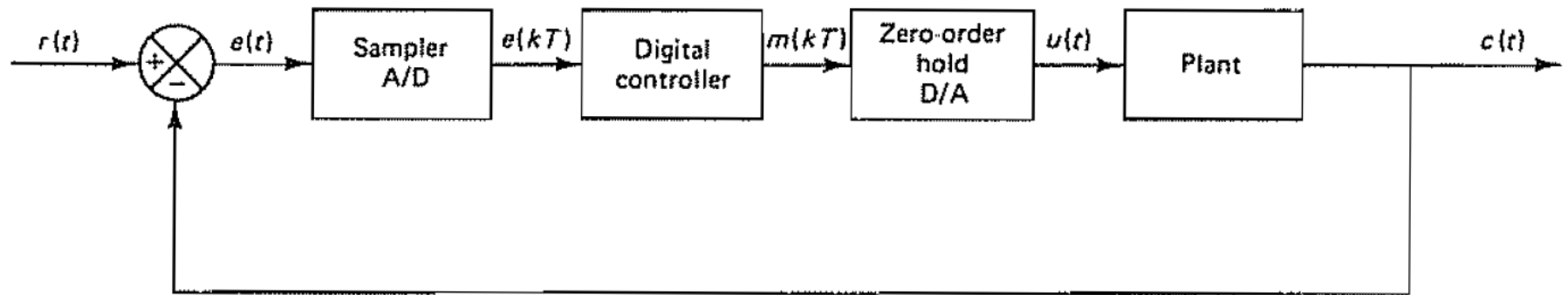
- Função de transferência em malha fechada:

$$\frac{C(z)}{R(z)} = \frac{G(z)}{1 + GH(z)} \quad (4)$$

- Note que a função de transferência varia com a posição do módulo de amostragem!

## 2. Controladores no espaço Z

- 2.2. Implementação de um controlador discreto:



## 2. Controladores no espaço Z

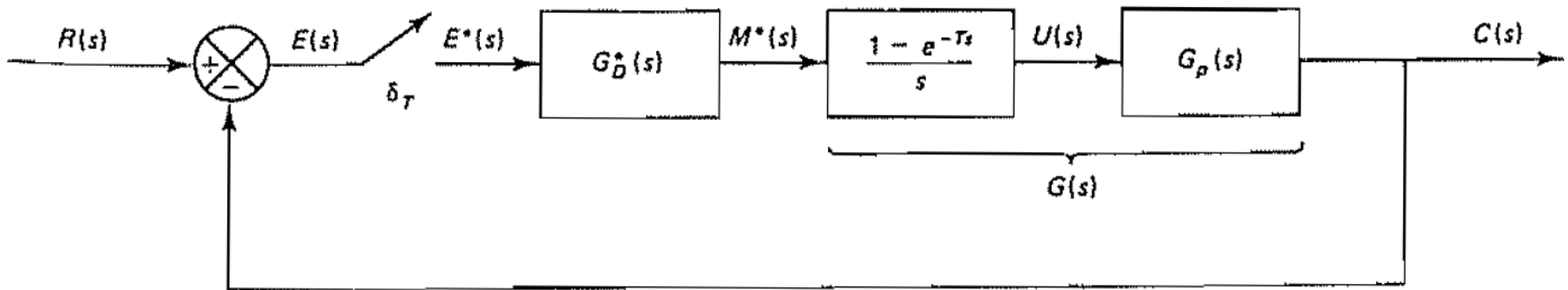
- **2.2. Implementação de um controlador discreto:**
  - A saída  $c(t)$  deve seguir uma referência  $r(t)$ ;
  - O controlador processa o sinal de erro  $e(t)$  e produz um esforço de controle  $u(t)$  à planta;
  - O controlador digital possui entrada amostrada por impulsos,  $\mathcal{Z}[G_D(s)^*] = G_D(z)$ ;
  - A planta é amostrada por um segurador de ordem zero:

$$G(s) = \frac{1 - e^{-Ts}}{s} G_p(s)$$

## 2. Controladores no espaço Z

- 2.2. Implementação de um controlador discreto:
  - TF do sistema em malha fechada:
    - Amostragem por impulso, realimentação unitária  $H(s) = 1$ .

$$\frac{C(z)}{R(z)} = \frac{G_D(z)G(z)}{1 + G_D(z)G(z)} \quad (5)$$



## 2. Controladores no espaço Z

### ▪ 2.2. Implementação de um controlador discreto:

- Controlador PID:

$$m(t) = K \left[ e(t) + \frac{1}{T_i} \int_0^t e(t) dt + T_d \frac{d}{dt} e(t) \right] \quad (6)$$

- Aproximação trapezoidal:

$$f(hT) = \frac{e[(h-1)T] + e(hT)}{2} \quad (7)$$

$$F(z) = \mathcal{Z}[f(hT)] = \frac{1 + z^{-1}}{2} E(z) \quad (8)$$

## 2. Controladores no espaço Z

### ▪ 2.2. Implementação de um controlador discreto:

- Transformada Z:

$$M(z) = K \left[ \left( 1 - \frac{T}{2T_i} \right) + \frac{T}{T_i} \left( \frac{1}{1 - z^{-1}} \right) + \frac{T_d}{T} (1 - z^{-1}) \right] E(z) \quad (7)$$

$$M(z) = \left[ K_P + K_I \left( \frac{1}{1 - z^{-1}} \right) + K_D (1 - z^{-1}) \right] E(z)$$

- Ganho proporcional:  $K_P = K \left( 1 - \frac{T}{2T_i} \right)$ ;
- Ganho integral:  $K_I = K \frac{T}{T_i}$ ;
- Ganho derivativo:  $K_D = K \frac{T_d}{T}$ .



## 2. Controladores no espaço Z

- 2.2. Implementação de um controlador discreto:
  - A função de transferência do controlador PID digital é

$$G_D(z) = K_P + K_I \left( \frac{1}{1 - z^{-1}} \right) + K_D(1 - z^{-1}) \quad (8)$$

- Note que o **período de amostragem**  $T$  influencia drasticamente na resposta do controlador e deve ser escolhido de acordo com o processo;
- A equação (8) pode ser reescrita na forma

$$G_D(z) = \frac{(K_P + K_I + K_D) - (K_P + 2K_D)z^{-1} + K_Dz^{-2}}{1 - z^{-1}} \quad (9)$$

# Questionário

## ▪ Questionário:

- 1) Explique a implementação de um controlador digital. Defina a interface entre os domínios contínuo e discreto nos diagramas do slide 12;
- 2) Suponha que um controlador PID foi projetado no domínio contínuo. Como é feita a implementação deste controlador em hardware digital?
- 3) Por que o período de amostragem influencia no desempenho do controlador? A estabilidade do sistema em malha fechada (com controlador) também depende deste parâmetro?

# Referências

## ■ Referências:

- G. F. Franklin *et al.*, Feedback Control of Dynamic Systems, Prentice Hall, 2002.
- K. Ogata, Discrete-time control systems, Prentice Hall, 1995.
- A. V. Oppenheim, A. S. Willsky, Signals and Systems, Pearson, 1996.
- J. G. Proakis, D. G. Manolakis, Digital Signal Processing – Principles, Algorithms, and Applications, Prentice Hall, 1996.

# Exercícios

# Exercícios

- **Ex. 20.1)** Um sistema contínuo  $G(s)$  é caracterizado pela função de transferência

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

- a) Projete um **controlador contínuo** que proporcione tempo de subida  $< 1$  s e erro estacionário ao degrau nulo;
- b) Realize a implementação deste controlador na **forma discreta** utilizando um segurador de ordem zero. Ajuste o período de amostragem em 1, 0,1 e 0,01 s e verifique a resposta do sistema.

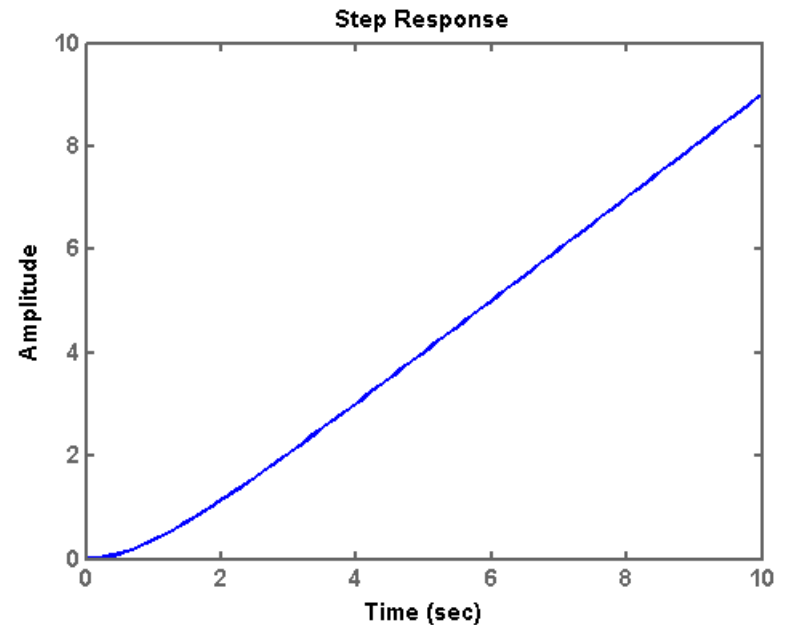
# Exercícios

## ▪ Ex. 20.1)

- Sistema contínuo: resposta ao degrau em malha aberta;

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

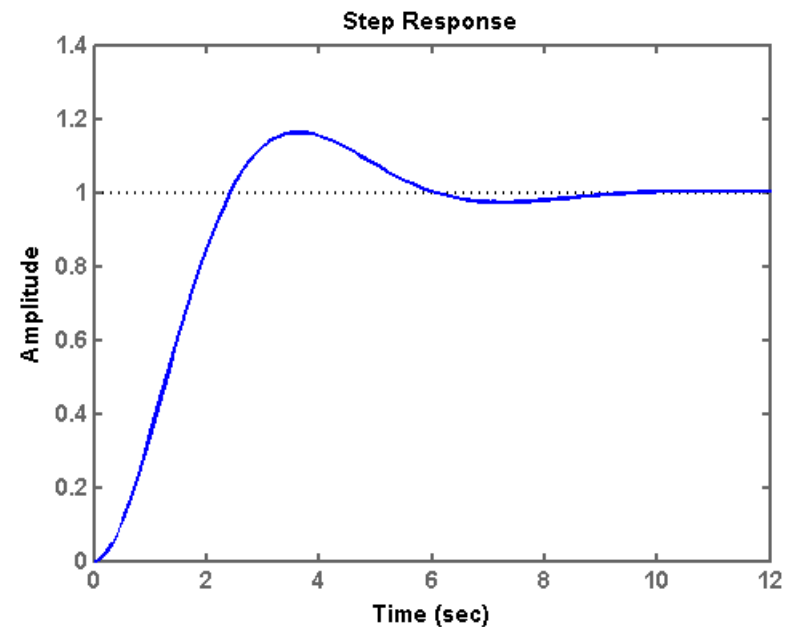
- A planta possui polos em  $s = 0$  e  $s = -1$  e é instável em malha aberta;



# Exercícios

## ■ Ex. 20.1)

- Sistema contínuo: resposta ao degrau em malha fechada com ganho unitário;
  - O erro estacionário ao degrau é nulo ( $K_p \rightarrow \infty$ );
  - O sistema apresenta tempo de subida  $t_r = 2.4$  s e sobressinal de 0,16.



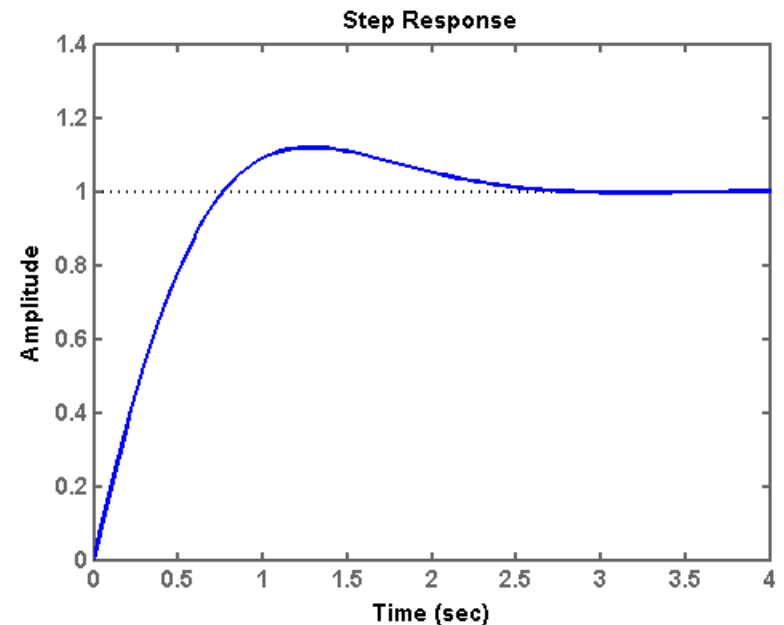
# Exercícios

## ▪ Ex. 20.1)

- Sistema contínuo: projeto do controlador PID
  - Ajuste empírico:

$$K(s) = 5 + \frac{0.1}{s} + 2s$$

- Erro estacionário nulo, tempo de subida  $t_r = 0.7$  s e sobressinal de 0,12;
- Os requisitos de projeto foram atendidos.

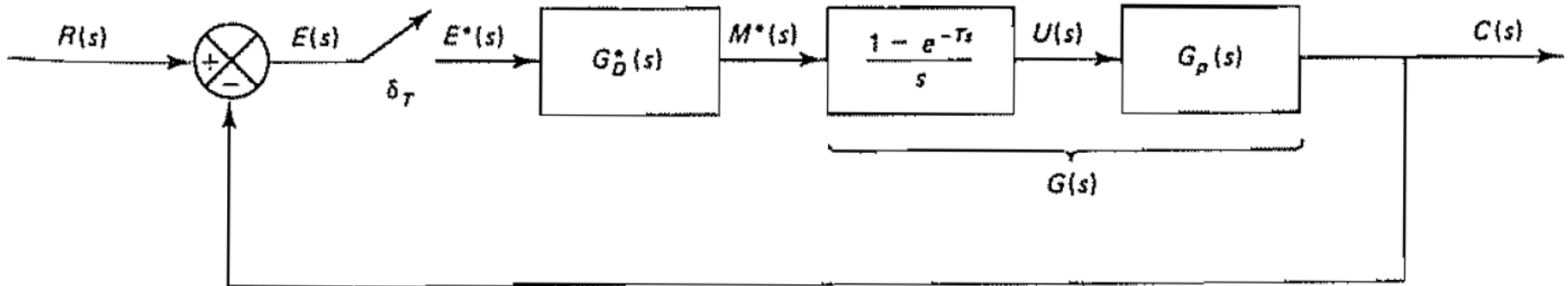




# Exercícios

- **Ex. 20.1)**
  - Sistema discreto: implementação do controlador digital.

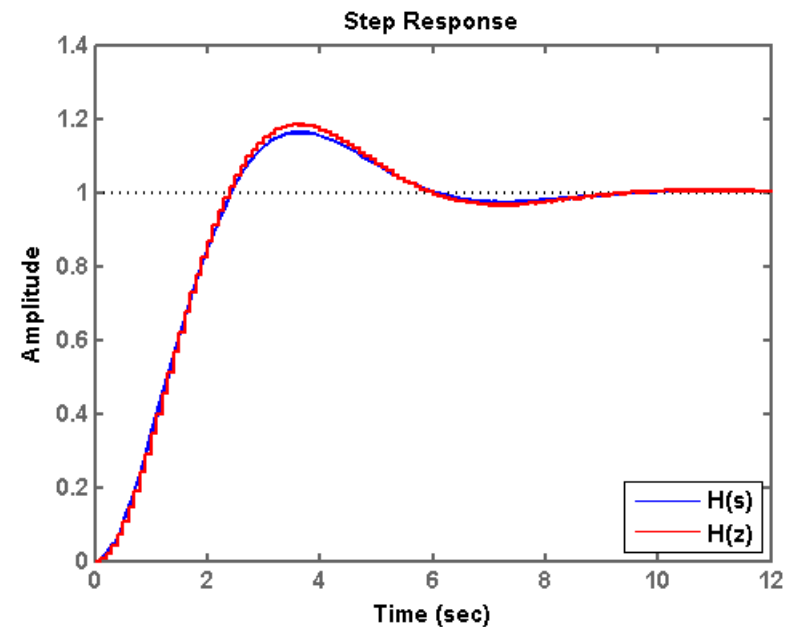
$$\frac{C(z)}{R(z)} = \frac{G_D(z)G(z)}{1 + G_D(z)G(z)}$$



# Exercícios

## ▪ Ex. 20.1)

- Sistema discreto: resposta ao degrau em malha fechada com ganho unitário;
    - Conversão com ZOH, amostragem de  $T = 0.1$  s;
- $$G(z) = \frac{0.005z + 0.005}{z^2 - 1.9z + 0.9}$$
- As características da planta são compatíveis com o modelo contínuo.

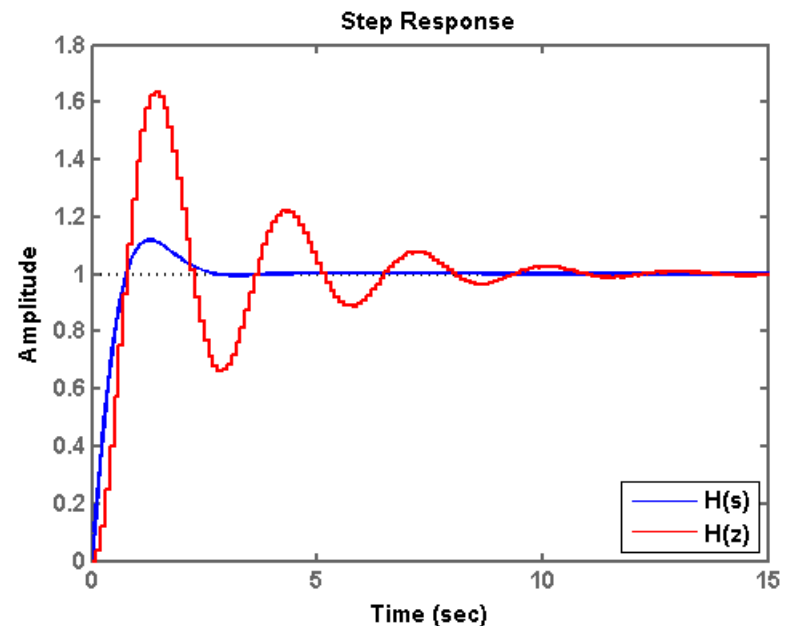


# Exercícios

- **Ex. 20.1)**
  - Sistema discreto: controle PID
    - Usando os mesmos ganhos do projeto contínuo:

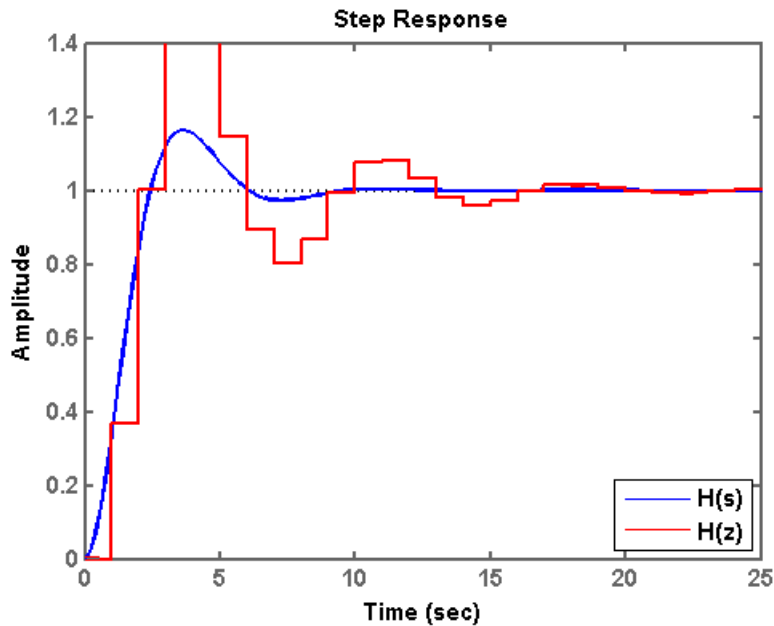
$$G_D(z) = 5 + 0.1 \left( \frac{1}{1 - z^{-1}} \right) + 2(1 - z^{-1})$$

- Devido à amostragem, as características dinâmicas do controlador são alteradas.

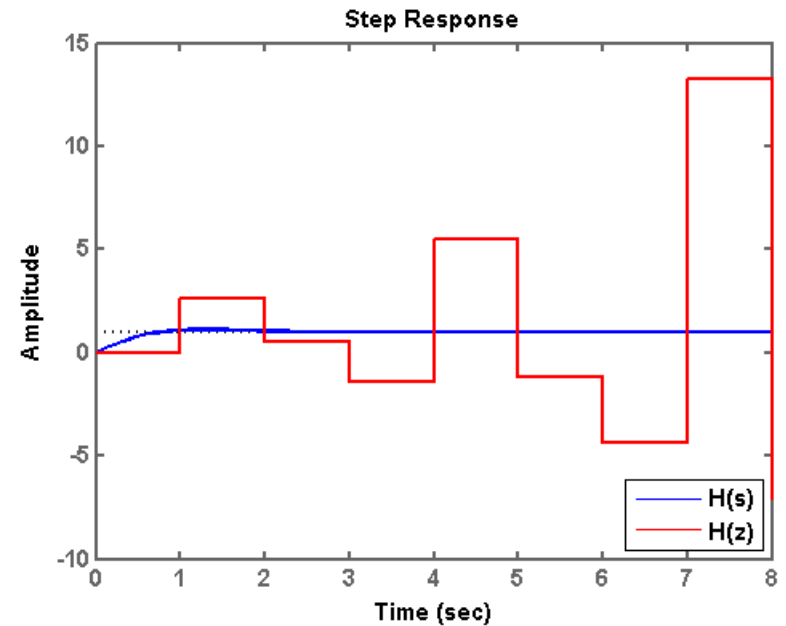


# Exercícios

- **Ex. 20.1)**
  - Sistema discreto: controle PID
  - Resposta ao degrau para  $T = 1$  s.



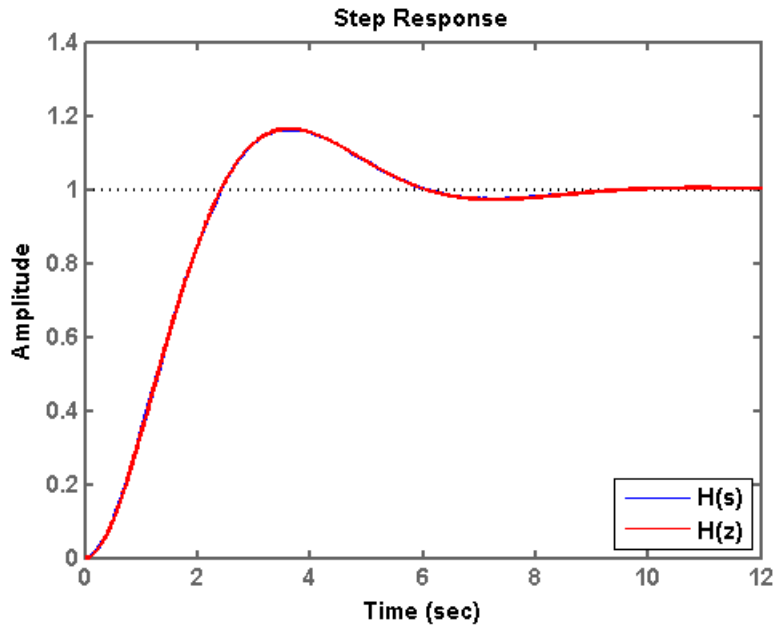
Ganho unitário



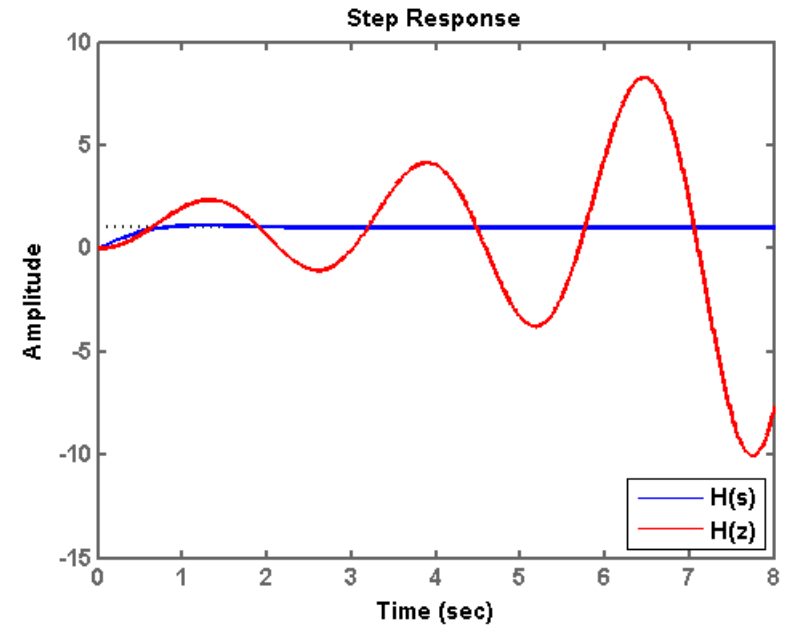
PID

# Exercícios

- **Ex. 20.1)**
  - Sistema discreto: controle PID
  - Resposta ao degrau para  $T = 0.01$  s.



Ganho unitário



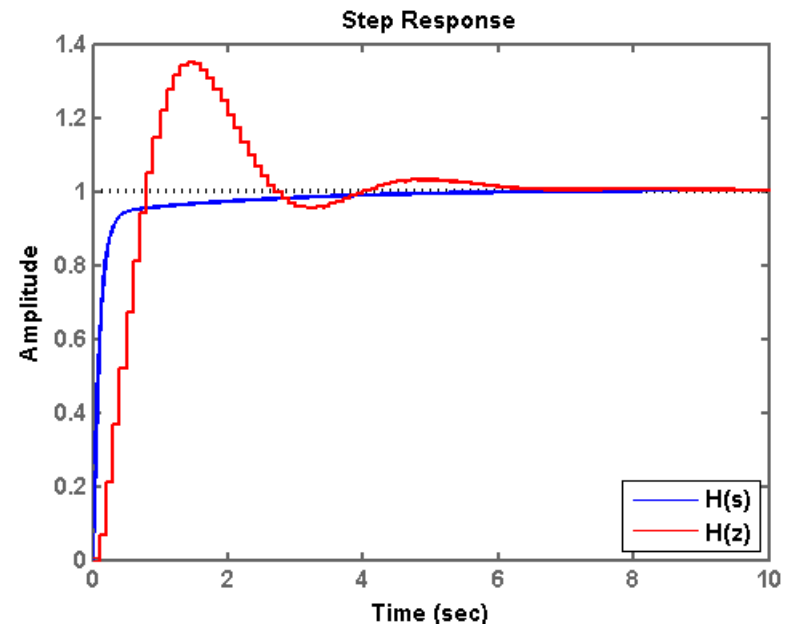
PID

# Exercícios

- **Ex. 20.1)**
  - Sistema discreto: controle PID
    - Refazendo o projeto diretamente no discreto ( $T = 0.01$  s):

$$G_D(z) = 4 + 0.1 \left( \frac{1}{1 - z^{-1}} \right) + 10(1 - z^{-1})$$

- Os requisitos de tempo de subida e erro estacionário foram atingidos e o sobressinal é aceitável (mas o tempo de estabilização pode ser aprimorado...).



# Exercícios

- **Ex. 20.2)** Considere um atuador linear representado de forma simplificada por um motor DC com armadura  $R = 5 \, \Omega$  e  $L = 2 \, \text{mH}$ , responsável por mover uma massa  $m = 2 \, \text{kg}$  com amortecimento  $b = 0.1 \, \text{N.s/m}$ . A constante elétrica do motor é  $k = 1 \, \text{V.s/m}$ . Assuma a planta do atuador como

$$G(s) = \frac{x(s)}{V(s)}$$

onde  $V(t)$  é a tensão de armadura e  $x(t)$  é a posição linear.

- Projete um controlador discreto (ZOH,  $T = 1 \, \text{ms}$ ) que proporcione tempo de subida  $t_r < 0.5 \, \text{s}$ , tempo de estabilização  $t_s < 2 \, \text{s}$  e erro estacionário nulo ao degrau.

# Exercícios

## ▪ Ex. 20.2)

- Função de transferência contínua:

$$G(s) = \frac{x(s)}{V(s)} = \frac{k}{s[(sL + R)(sm + b) + k^2]}$$

$$G(s) = \frac{1}{0.004s^3 + 10s^2 + 1.5s}$$

- Amostragem com segurador de ordem zero:

$$G(z) = \frac{2.5 \times 10^{-8}z^2 + 6 \times 10^{-8}z + 7.3 \times 10^{-9}}{z^3 - 2.1z^2 + 1.2z - 0.1}$$



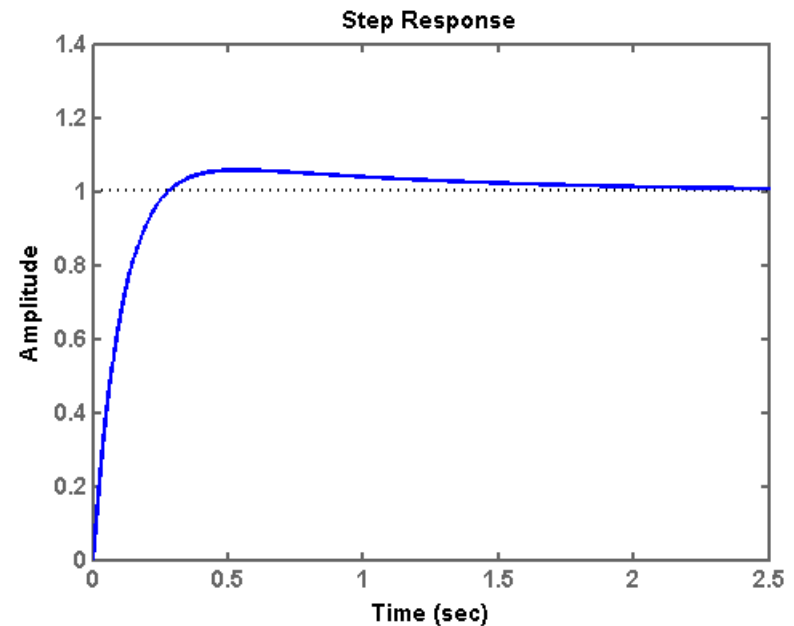
# Exercícios

## ■ Ex. 20.2)

- Projeto do controlador discreto (PD):

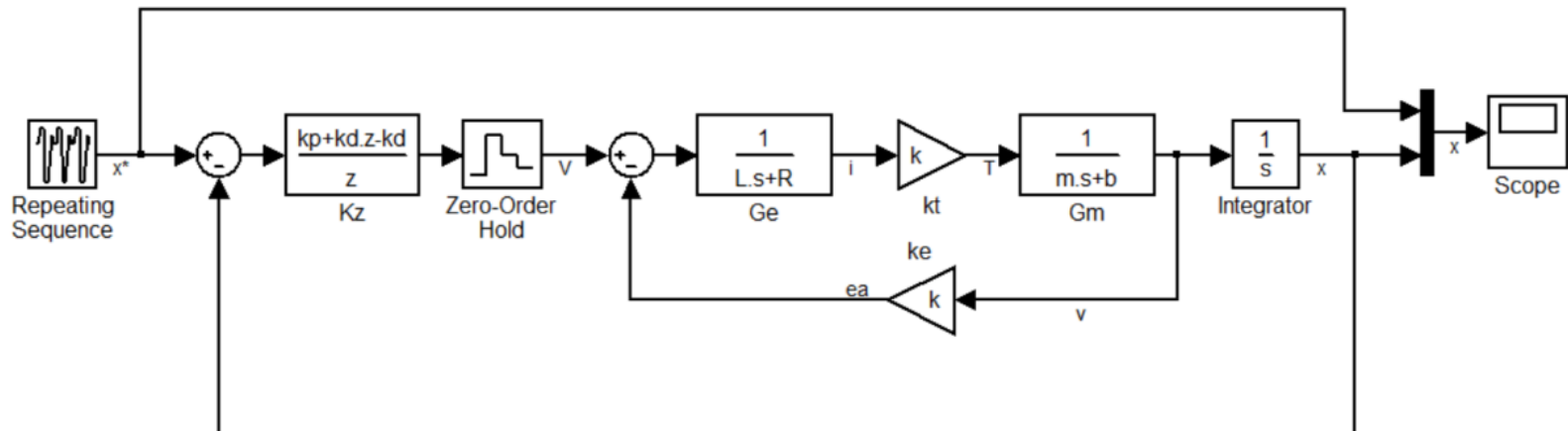
$$K(z) = 100 + 10^5(1 - z^{-1})$$

- Resposta ao degrau (controlador+planta):
  - Os requisitos de projeto foram atendidos.



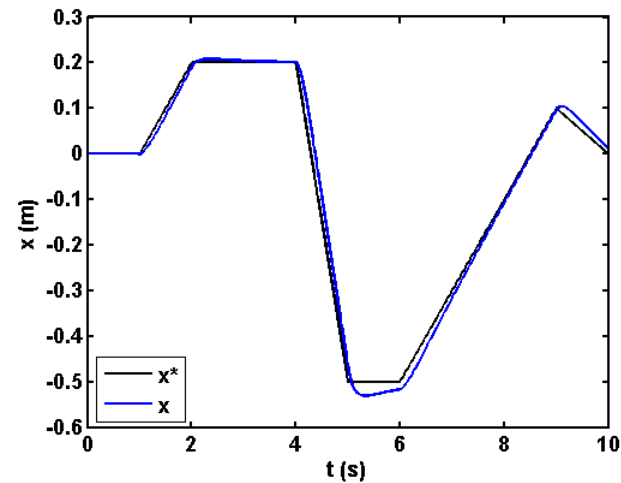
# Exercícios

- **Ex. 20.2)**
  - Implementação no Simulink:

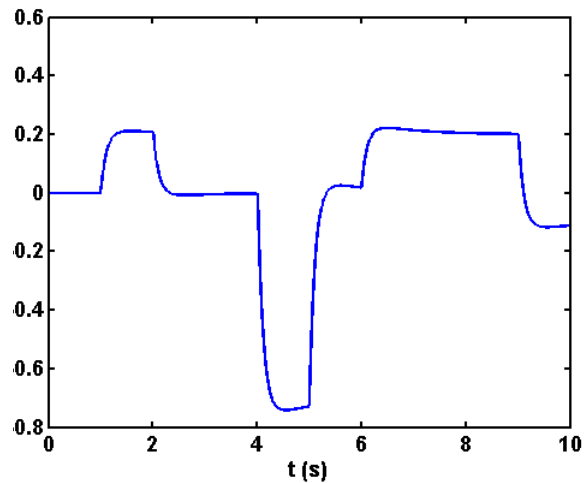


# Exercícios

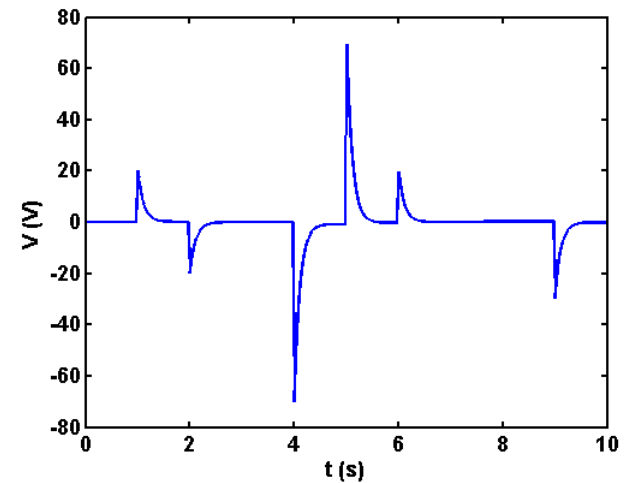
- **Ex. 20.2)**
  - Implementação no Simulink:
    - Resposta a uma entrada arbitrária



Posição



Velocidade



Tensão de armadura  
(esforço de controle)