



## Análise Temporal

- Análise de desempenho de sistemas:
  - A resposta no tempo fornece algumas figuras de mérito (índices de desempenho) importantes para a análise e projeto de sistemas de controle.

Algumas destes índices são:

- Tempo de Subida ( $t_r$ );
- Tempo de Acomodação ( $t_s$ );
- Instante de Pico ( $t_p$ );
- Sobre-sinal Máximo ( $M_p\%$ );
- Erro de Regime Permanente ( $e_{ss}$ ).

## Análise Temporal

### ■ Análise de desempenho de sistemas:

Normalmente faz-se a análise da resposta no tempo do sistema quando este é submetido a sinais de teste típicos:

Sinal de Teste	Definição de $f(t)$	$F(s)$
<b>Impulso:</b> $\delta(t)$	$\delta(t) \equiv \begin{cases} 0 & ; t \neq 0 \\ \text{Indefinido} & ; t = 0 \end{cases}$	1
<b>Degrau:</b> $u(t)$	$u(t) \equiv \begin{cases} 1 & ; t \geq 0 \\ 0 & ; t < 0 \end{cases}$	$\frac{1}{s}$
<b>Rampa (velocidade):</b> $f(t)$	$f(t) \equiv \begin{cases} t & ; t \geq 0 \\ 0 & ; t < 0 \end{cases}$	$\frac{1}{s^2}$
<b>Parábola (aceleração):</b> $f(t)$	$f(t) \equiv \begin{cases} t^2/2 & ; t \geq 0 \\ 0 & ; t < 0 \end{cases}$	$\frac{1}{s^3}$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

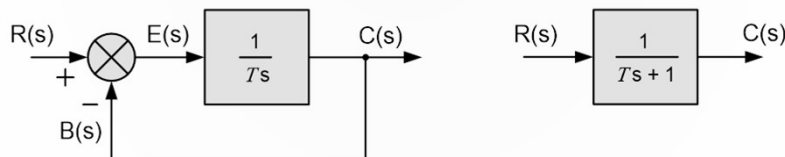
3

## Análise Temporal

### ■ Sistemas de 1ª Ordem:

São sistemas cuja FTMF(s) é dada pela equação:

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{1}{Ts + 1}$$

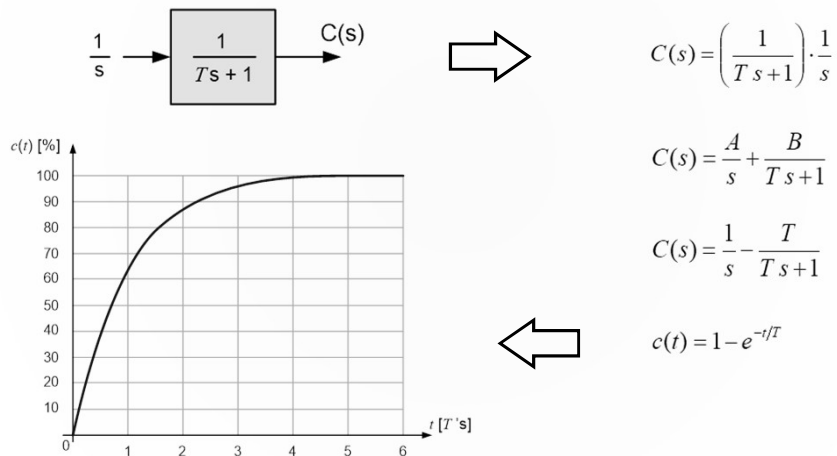


Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

4

## Análise Temporal

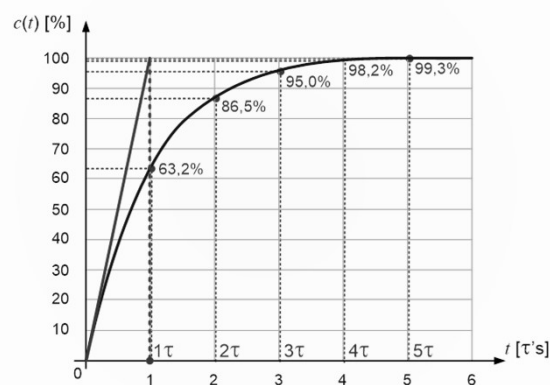
### ■ Resposta de um Sistema de 1ª Ordem ao Degrau:



Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

## Análise Temporal

### ■ Tempo de Resposta (*Settling Time*):

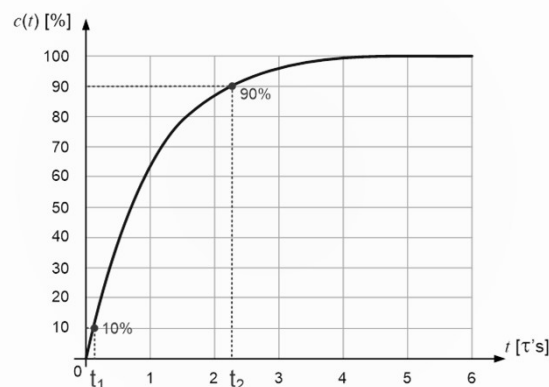


$$t_{s(5\%)} = 3 \cdot \tau \quad t_{s(2\%)} = 3,9 \cdot \tau \quad t_{s(1\%)} = 4,6 \cdot \tau$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

## Análise Temporal

### ■ Tempo de Subida (*Rise Time*):



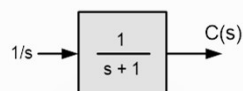
$$t_r = t_{90\%} - t_{10\%}$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

## Análise Temporal

### ■ Resposta ao Degrau no Scilab:

#### ■ Para o sistema:

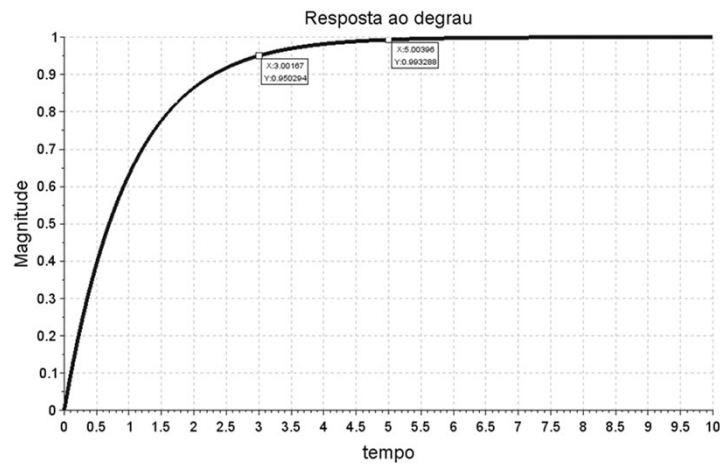


```
--> s= %s;
--> K= 1; T= 1;
--> num= K; den= T*s+1;
--> tf= num/den;                                     // ainda não é a FT
--> FTMF= syslin('c', num/den);
--> t= linspace(0,10,501);                           // t=0:0.02:10 (501 pontos)
--> step= csim('step',t,FTMF);
--> plot2d(t,step);
--> xgrid();
--> xtitle('Resposta ao degrau','tempo','Magnitude');
```

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

## Análise Temporal

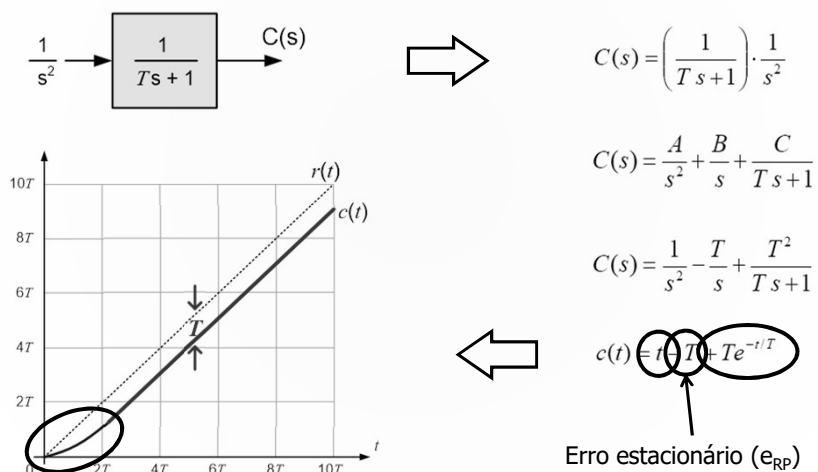
### ■ Resposta ao Degrau no Scilab:



Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

## Análise Temporal

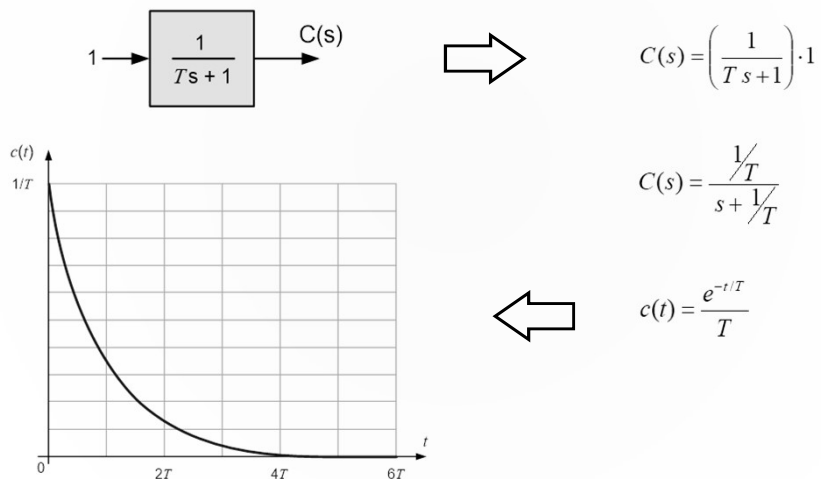
### ■ Resposta de um Sistema de 1ª Ordem à Rampa:



Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

## Análise Temporal

### ■ Resposta de um Sistema de 1ª Ordem ao Impulso:



Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

1.1

## Análise Temporal

### ■ Sistemas de 2ª Ordem:

As especificações do sistema são frequentemente dadas assumindo que este é um sistema de 2ª ordem.

Para sistemas de ordem maior que 2, nós podemos frequentemente usar as técnicas de pólos dominantes para aproximar o sistema por uma função de transferência de 2ª ordem (dois pólos).

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

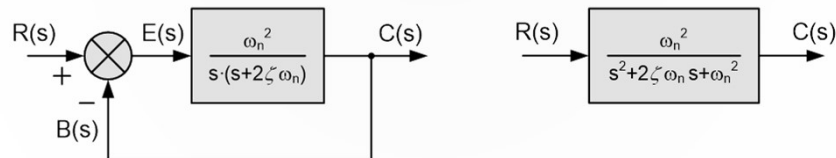
1.2

## Análise Temporal

### ■ Sistemas de 2ª Ordem:

São sistemas cuja FTMF(s) é dada pela equação:

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta \omega_n \cdot s + \omega_n^2}$$



Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

13

## Análise Temporal

### ■ Sistemas de 2ª Ordem:

A equação de 2ª Ordem:

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta \omega_n \cdot s + \omega_n^2}$$

Possui como pólos (raízes do denominador):

$$s_1 = -\zeta \omega_n + j \omega_n \cdot \sqrt{1 - \zeta^2}$$

$$s_2 = s_1^* = -\zeta \omega_n - j \omega_n \cdot \sqrt{1 - \zeta^2}$$

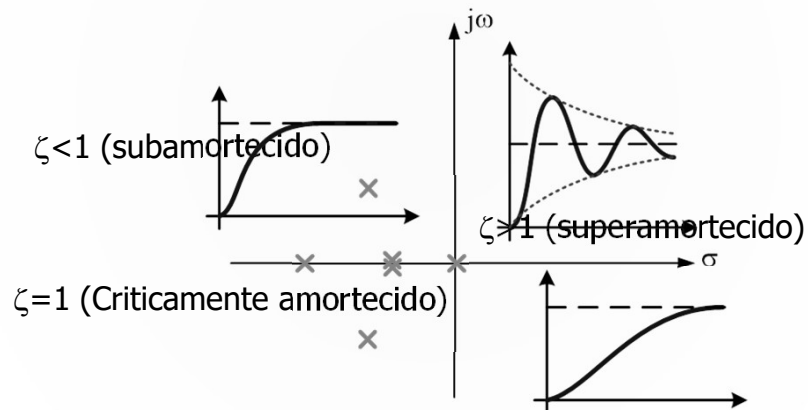
Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

14

## Análise Temporal

### ■ Sistemas de 2ª Ordem:

Estes 2 pólos permitem três situações distintas:



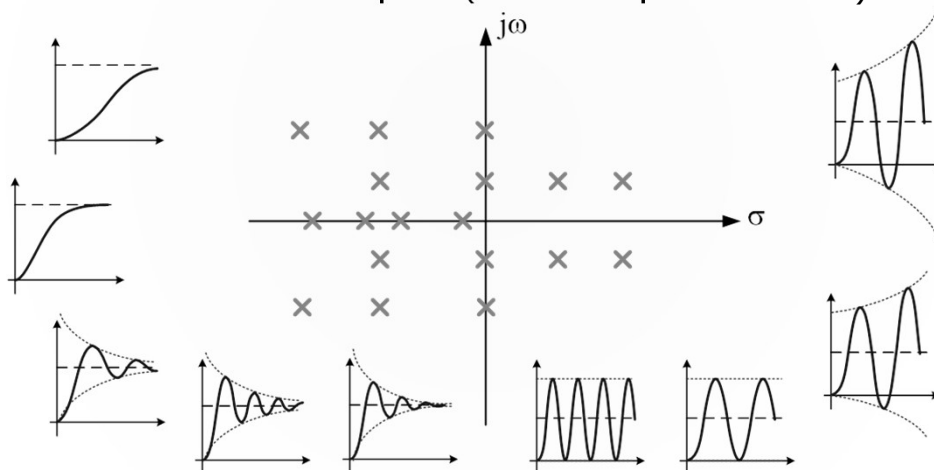
Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

14

## Análise Temporal

### ■ Sistemas de 2ª Ordem:

Posicionamento dos pólos (raízes da Eq. Característica):



Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

15



## Análise Temporal

### ■ Sistemas de 2ª Ordem Subamortecidos:

$(0 < \zeta < 1) \rightarrow$  pólos complexos conjugados

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta \omega_n \cdot s + \omega_n^2}$$

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{(s + \underbrace{\zeta \omega_n + j\omega})(s + \underbrace{\zeta \omega_n - j\omega})}$$

onde:

$$\omega = \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2} \quad (\text{frequência natural amortecida})$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

17

## Análise Temporal

### ■ Resposta de um Sistemas de 2ª Ordem ao Degrau:

$$C(s) = \frac{\omega_n^2}{(s^2 + 2\zeta \omega_n \cdot s + \omega_n^2)} \cdot \frac{1}{s}$$

$$C(s) = \frac{\omega_n^2}{s \cdot (s^2 + 2\zeta \omega_n \cdot s + \omega_n^2)}$$

Aplicando a  $TL^{-1}$ :

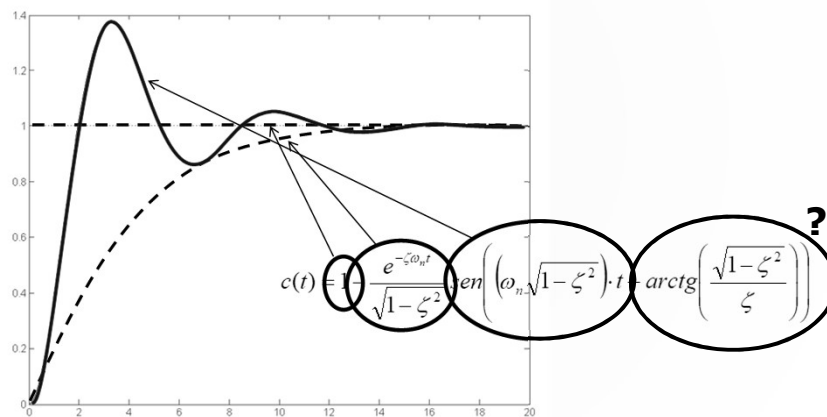
$$c(t) = 1 - \frac{e^{-\zeta \omega_n t}}{\sqrt{1 - \zeta^2}} \operatorname{sen} \left( \left( \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2} \right) \cdot t + \arctg \left( \frac{\sqrt{1 - \zeta^2}}{\zeta} \right) \right)$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

18

## Análise Temporal

- Resposta de um Sistema de 2ª Ordem ao Degrau:

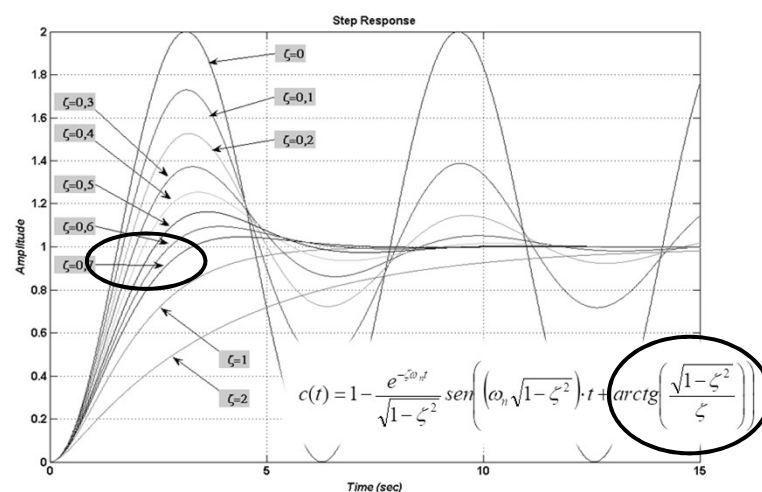


Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

14

## Análise Temporal

- Influência de  $\zeta$  ( $\omega_n$  constante):

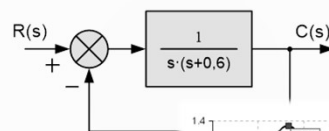


Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

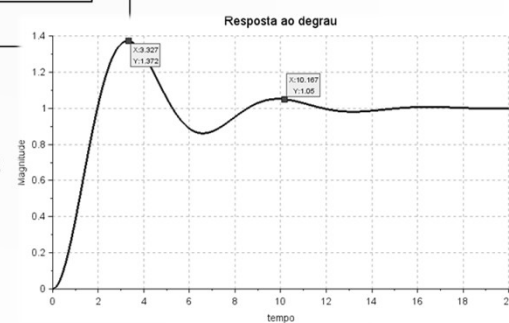
25

## Análise Temporal

- Resposta ao Degrau no Scilab®:
  - Para o sistema abaixo, plotar a resposta ao degrau unitário:



```
--> s= %s;
--> num= 1; den= s^2+0.6*s+1;
--> FTMF= syslin('c', num/den);
--> t= 0:0.05:20;
--> step= csim('step',t,FTMF);
--> plot2d(t,step);
```

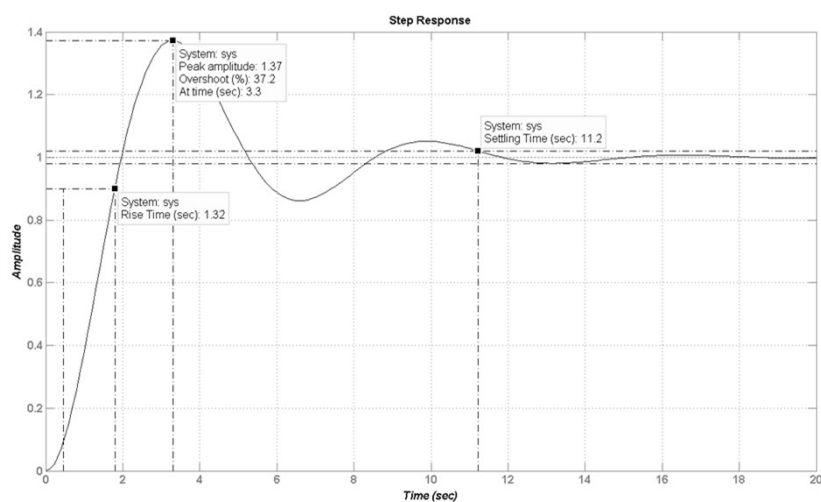


Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

24

## Análise Temporal

- Resposta ao Degrau no Matlab®:



Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

25

## Análise Temporal

### ■ Sistemas de 2ª Ordem Criticamente Amortecidos:

$(\zeta = 1) \rightarrow$  pólos reais iguais

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{(s + \omega_n)^2}$$

Aplicando o degraú:

$$C(s) = \frac{\omega_n^2}{s(s + \omega_n)^2}$$

Aplicando a TL<sup>-1</sup>:

$$c(t) = 1 - e^{-\omega_n t} (1 + \omega_n t)$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

24

## Análise Temporal

### ■ Sistemas de 2ª Ordem Superamortecidos:

$(\zeta > 1) \rightarrow$  pólos reais e distintos

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{(s + \zeta\omega_n - \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1}) \cdot (s + \zeta\omega_n + \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1})}$$

Aplicando o degraú:

$$C(s) = \frac{\omega_n^2}{s \cdot (s + \zeta\omega_n - \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1}) \cdot (s + \zeta\omega_n + \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1})}$$

Aplicando a TL<sup>-1</sup>:

$$c(t) = 1 + \frac{1}{2\sqrt{\zeta^2 - 1}} \left( \frac{e^{-\left(\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1}\right)\omega_n t}}{\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1}} - \frac{e^{-\left(\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1}\right)\omega_n t}}{\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1}} \right)$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

25

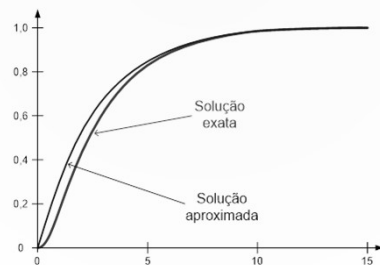
## Análise Temporal

### ■ Sistemas de 2ª Ordem ↔ 1ª Ordem:

No caso em que  $\zeta \gg 1$ , a primeira cte de tempo fica muito mais rápida que a segunda e podemos aproximar:

$$c(t) = 1 - e^{-(\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n t}$$

Que é muito similar a resposta de um sistema de 1ª ordem:



Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

24

## Análise Temporal

### ■ Tempo de Resposta (*Settling Time*):

#### ■ Tempo de acomodação:

$$t_{s(5\%)} = 3 \cdot \tau = \frac{3}{\zeta \cdot \omega_n}$$

$$t_{s(2\%)} = 3,9 \cdot \tau = \frac{3,9}{\zeta \cdot \omega_n}$$

$$t_{s(1\%)} = 4,6 \cdot \tau = \frac{4,6}{\zeta \cdot \omega_n}$$

Onde:  $\tau = 1 / (\zeta \cdot \omega_n)$  (constante de tempo da envoltória).

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

25

## Análise Temporal

- Tempo de Subida (*Rise Time*):
  - Tempo de subida  $t_r = [t_{(90\%)} - t_{(10\%)}]$ :

$$t_r = \frac{2,16 \cdot \zeta + 0,6}{\omega_n}$$

Esta é uma expressão aproximada  
**(válida para  $0,3 \leq \zeta \leq 0,8$ )**

## Análise Temporal

- Sobre-sinal ( $M_p$ ):
  - Instante de pico ( $t_p$ ):

$$t_p = \frac{\pi}{\omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}}$$

É obtida através do "ponto de máximo" :

$$\frac{d c(t)}{dt} = 0$$

## Análise Temporal

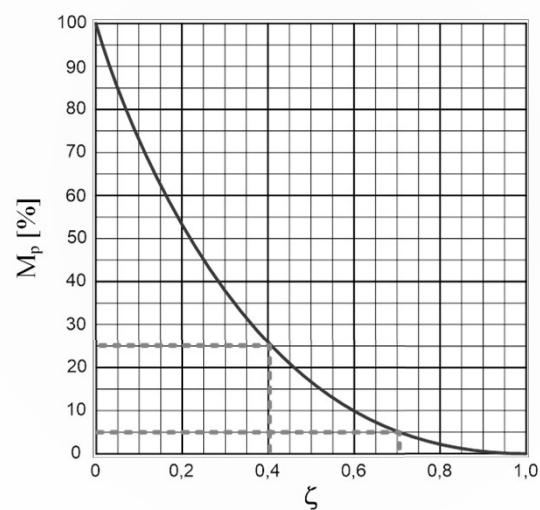
- Sobressinal ( $M_p$ ):
  - Sobressinal máximo:

$$M_p = e^{-\left(\frac{\pi \cdot \zeta}{\sqrt{1-\zeta^2}}\right)}$$

É obtida através da expressão  $M_p = (c(t_p) - 1) \cdot 100\%$ .

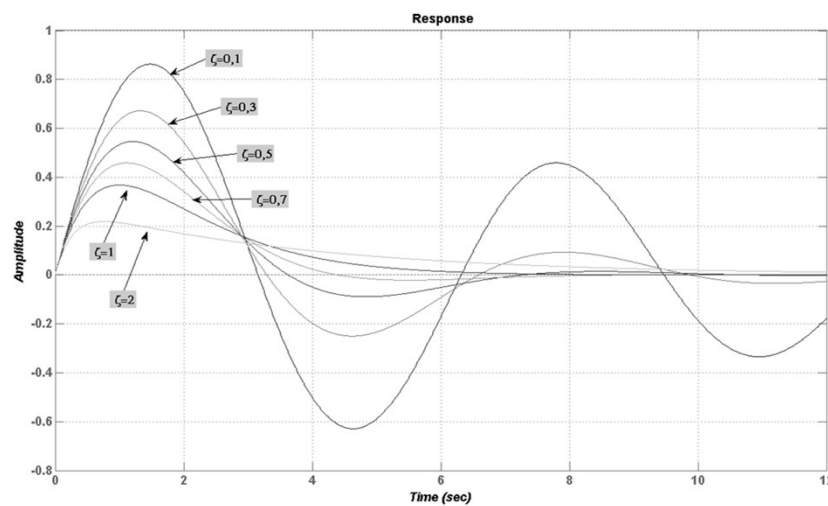
## Análise Temporal

- Sobressinal ( $M_p$ ):



## Análise Temporal

### ■ Resposta de um Sistema de 2ª Ordem ao Impulso:

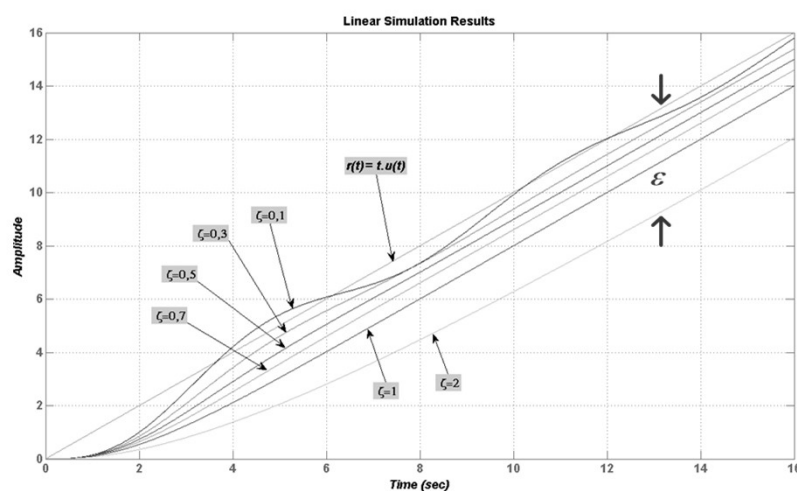


Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

34

## Análise Temporal

### ■ Resposta de um Sistema de 2ª Ordem à Rampa:



Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

35



## Análise Temporal

- Resposta de um Sistema de 2ª Ordem à Rampa:

$$c(t) = t - \frac{2\zeta}{\omega_n} + \frac{e^{-\zeta\omega_n t}}{\sqrt{1-\zeta^2}} \cdot \underbrace{\text{sen}\left(\omega_n\sqrt{1-\zeta^2}t - 2 \cdot \text{arctg}\frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{-\zeta}\right)}_{\epsilon}$$

$$e(t) = \frac{2\zeta}{\omega_n} + \frac{e^{-\zeta\omega_n t}}{\sqrt{1-\zeta^2}} \cdot \text{sen}\left(\omega_n\sqrt{1-\zeta^2}t - 2 \cdot \text{arctg}\frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{-\zeta}\right)$$

$$e(\infty) = \frac{2\zeta}{\omega_n}$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

34

## Análise Temporal

- A considerar...
  - Para que a resposta transitória ao degrau seja aceitável (pouco oscilante):

$$t_{s(5\%)} = \frac{3}{\zeta \cdot \omega_n}$$

$\zeta$  não pode ser muito pequeno

- Para que a resposta à rampa seja aceitável (erro pequeno):

$$e_{rampa}(\infty) = \frac{2\zeta}{\omega_n}$$

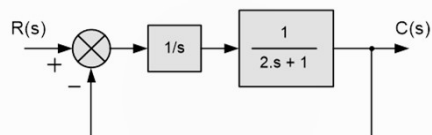
$\omega_n$  deve ser suficientemente grande

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

35

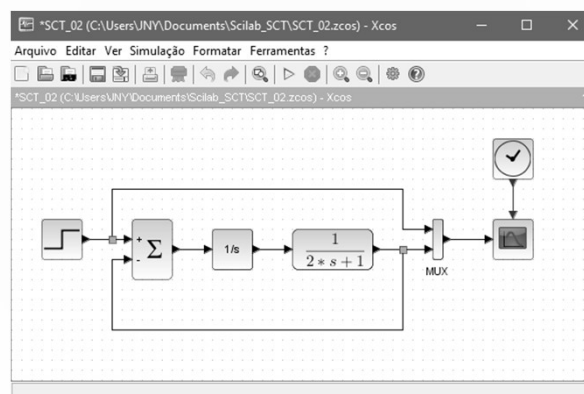
## Análise Temporal

- Exemplo: Usar o Xcos para determinar a resposta ao degrau unitário do sistema a seguir:



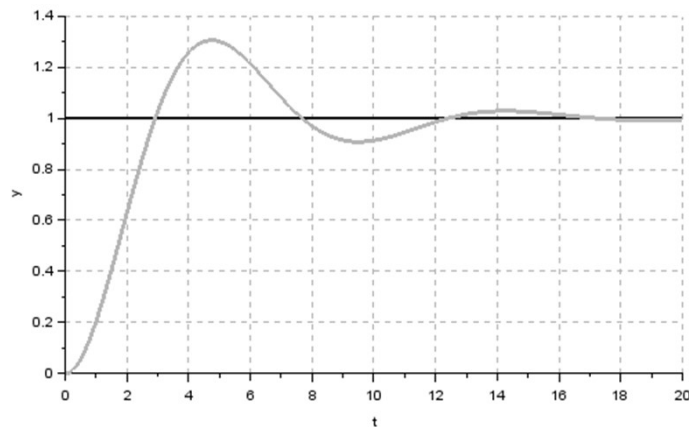
## Análise Temporal

- Exemplo: Usar o Xcos para determinar a resposta ao degrau unitário do sistema a seguir:



## Análise Temporal

### ■ Exemplo:



Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

37

## Análise Temporal

### ■ Adição de um terceiro Pólo:

- Adicionando um terceiro pólo em  $-1/T$ :

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{(s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2) \cdot (Ts + 1)}$$

e o sistema conta, então, com os seguintes pólos:

$$s_{1,2} = \boxed{-\zeta\omega_n} \pm j\omega_n\sqrt{1-\zeta^2}$$

$$s_3 = \boxed{-\frac{1}{T}}$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

38

## Análise Temporal

- Pólos Dominantes:

- Diz-se que os pólos de "segunda ordem" são dominantes quando na equação:

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{(s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2) \cdot (Ts + 1)}$$

temos:

$$\left| \frac{1}{T} \right| \geq 10 \cdot |\zeta\omega_n|$$

## Análise Temporal

- Estudo de casos:

- Considerando um sistema de segunda ordem com:

$$\omega_n = 1 \frac{rad}{s}$$

$$\zeta = 0,25$$

- Com as seguintes características:

$$M_p \cong 44,4\%$$

$$t_{S(2\%)} \cong 14,1s$$

## Análise Temporal

- Estudo de casos:
  - Inserindo um terceiro pólo em "-1/T":

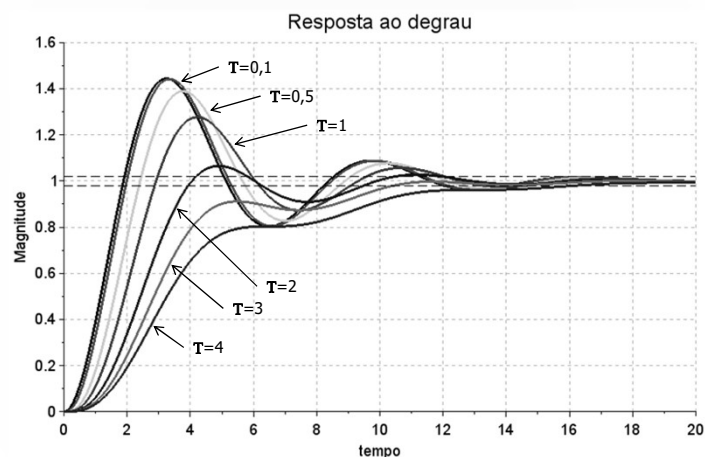
T	1/T	M <sub>P</sub> [%]	t <sub>S(2%)</sub> [s]
0	∞	44,4	14,1
0,1	10	44,2	14,2
0,5	2	38,9	14,5
1,0	1	27,7	14,6
2,0	0,5	6,5	11,9
3,0	0,33	0 (-8,9)	10,5
4,0	<b>0,25</b>	0 (-19,7)	16,2

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

41

## Análise Temporal

- Estudo de casos:
  - Inserindo um terceiro pólo em "-1/T":



Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

42

## Análise Temporal

- Adição de um Zero :
  - A adição de um zero em "-1/a" na equação de segunda ordem:

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

Resulta em:

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2 \cdot \frac{(s + \alpha)}{\alpha}}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

## Análise Temporal

- Estudo de casos:
  - Considerando um sistema de segunda ordem com:

$$\omega_n = 1 \frac{rad}{s}$$

$$\zeta = 0,25$$

- Com as seguintes figuras de mérito:

$$M_p \cong 44,4\%$$

$$t_{S(2\%)} \cong 14,1s$$

$$t_p \cong 3,25s$$

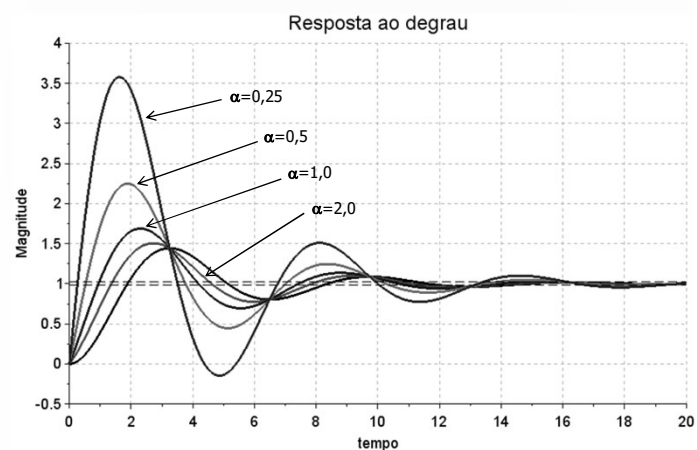
## Análise Temporal

- Estudo de casos:
  - Inserindo um Zero em "- $\alpha$ ":

$\alpha$	$\alpha/\zeta\omega_n$	$M_p$ [%]	$t_p$ [s]
0,25	1	258	1,62
0,5	2	125	1,92
1,0	4	69	2,30
2,0	8	50	2,71
$\infty$	$\infty$	44,4	3,25

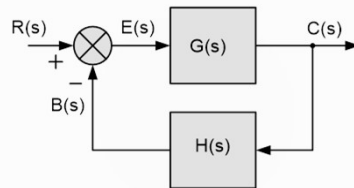
## Análise Temporal

- Estudo de casos:
  - Inserindo um Zero em "- $\alpha$ ":



## Análise Temporal

- Análise do Erro de Regime Permanente:
  - Considerando o SCMF:



onde o sinal de erro "E(s)" é dado por:

$$E(s) = \frac{C(s)}{G(s)} = \frac{\frac{G(s)}{1 + G(s) \cdot H(s)} \cdot R(s)}{G(s)} = \boxed{\frac{1}{1 + G(s) \cdot H(s)} \cdot R(s)}$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

42

## Análise Temporal

- Análise do Erro de Regime Permanente:
  - Para obter o erro de regime permanente pode-se usar o teorema do valor final:

$$e_{ss} = \lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot E(s) = \boxed{\lim_{s \rightarrow 0} \left[ s \cdot \frac{1}{1 + G(s)H(s)} \cdot R(s) \right]}$$

este erro depende da entrada e poderá ser nulo ou não, dependendo de sua classificação (habilidade para seguir um determinado tipo de entrada)

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

43



## Análise Temporal

- Classificação de um Sistema segundo seu "Tipo":
  - Considerando a FTMA para um sistema qualquer:

$$G(s)H(s) = \frac{K \cdot (T_{Z1}s + 1) \cdot (T_{Z2}s + 1) \dots (T_{Zm}s + 1)}{\underbrace{s^N}_{\text{pólo na origem}} \cdot (T_{P1}s + 1) \cdot (T_{P2}s + 1) \dots (T_{Pn}s + 1)}$$

o termo " $s^N$ " representa um pólo de multiplicidade " $N$ " na origem.

- A classificação é estabelecida em função desse termo da seguinte forma:
  - se  $N = 0$ , o sistema será do tipo 0; se  $N = 1$ , será do tipo 1; se  $N = 2$ , será do tipo 2; e assim por diante.

## Análise Temporal

- Coeficiente de Erro Estático:
  - É uma figura de mérito normalmente usada para especificar o requisito de projeto quanto ao erro de regime permanente para uma determinada entrada.
  - Normalmente é referido segundo as classificações usadas em servomecanismos, assim:
    - Coeficiente de erro de posição estático ( $K_p$ ): quando para uma entrada degrau;
    - Coeficiente de erro de velocidade estático ( $K_v$ ): quando para uma entrada rampa;
    - Coeficiente de erro de aceleração estático ( $K_a$ ): quando para uma entrada parábola.

## Análise Temporal

### ■ Coeficiente de Erro Posição Estático ( $K_p$ ):

- Considerando uma entrada degrau:

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} \left[ \cancel{s} \cdot \frac{1}{1 + G(s)H(s)} \cdot \cancel{\frac{1}{s}} \right] = \frac{1}{1 + G(0) \cdot H(0)}$$

- Define-se  $K_p$  como sendo:

$$K_p = \lim_{s \rightarrow 0} G(s)H(s) = G(0)H(0)$$

- Assim:

$$e_{ss} = \frac{1}{1 + K_p}$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

54

## Análise Temporal

### ■ Análise de $K_p$ :

- Suponhamos que o sistema seja do "tipo 0":

$$K_p = \lim_{s \rightarrow 0} G(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K \cdot \overset{0}{(T_{z1}s+1)} \cdot \overset{0}{(T_{z2}s+1)} \dots \overset{0}{(T_{zm}s+1)}}{\underset{0}{(T_{p1}s+1)} \cdot \underset{0}{(T_{p2}s+1)} \dots \underset{0}{(T_{pn}s+1)}}} = \boxed{K}$$

- Para um sistema seja do "tipo 1":

$$K_p = \lim_{s \rightarrow 0} G(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K \cdot (T_{z1}s+1) \cdot (T_{z2}s+1) \dots (T_{zm}s+1)}{\underset{1}{s^1} \cdot (T_{p1}s+1) \cdot (T_{p2}s+1) \dots (T_{pn}s+1)} = \frac{K}{0} = \boxed{\infty}$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

55

## Análise Temporal

- Coeficiente de Erro Velocidade Estático ( $K_V$ ):
  - Considerando uma entrada Rampa:

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} \left[ \cancel{s} \cdot \frac{1}{1 + G(s)H(s)} \cdot \frac{1}{\cancel{s}} \right] = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s \cdot G(s)H(s)}$$

- Define-se  $K_V$  como sendo:

$$K_V = \lim_{s \rightarrow 0} [s \cdot G(s)H(s)]$$

- Assim:

$$e_{ss} = \frac{1}{K_V}$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

53

## Análise Temporal

- Análise de  $K_V$ :
  - Suponhamos que o sistema seja do "tipo 0":

$$K_V = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot G(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{\cancel{s} \cdot K \cdot (T_{Z1}s + 1) \cdot (T_{Z2}s + 1) \dots (T_{Zm}s + 1)}{(T_{P1}s + 1) \cdot (T_{P2}s + 1) \dots (T_{Pn}s + 1)} = \boxed{0}$$

- Para um sistema seja do "tipo 1":

$$K_V = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot G(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{\cancel{s} \cdot K \cdot (T_{Z1}s + 1) \cdot (T_{Z2}s + 1) \dots (T_{Zm}s + 1)}{\cancel{s} \cdot (T_{P1}s + 1) \cdot (T_{P2}s + 1) \dots (T_{Pn}s + 1)} = \boxed{K}$$

- Para um sistema seja do "tipo 2":

$$K_V = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot G(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{\cancel{s} \cdot K \cdot (T_{Z1}s + 1) \cdot (T_{Z2}s + 1) \dots (T_{Zm}s + 1)}{\cancel{s^2} \cdot (T_{P1}s + 1) \cdot (T_{P2}s + 1) \dots (T_{Pn}s + 1)} = \frac{K}{0} = \boxed{\infty}$$

Sistemas de Controle - Prof. Jony L. Silveira

54

## Análise Temporal

- Coeficiente de Erro Aceleração Estático ( $K_A$ ):

- Considerando uma entrada Parábola:

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} \left[ \cancel{s} \cdot \frac{1}{1 + G(s)H(s)} \cdot \frac{1}{s^2} \right] = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s^2 \cdot G(s)H(s)}$$

- Define-se  $K_A$  como sendo:

$$K_A = \lim_{s \rightarrow 0} [s^2 \cdot G(s)H(s)]$$

- Assim:

$$e_{ss} = \frac{1}{K_A}$$

Sistemas de Controle - Prof. Jonv L. Silveira

54

## Análise Temporal

- Análise de  $K_A$ :

- Suponhamos que o sistema seja do "tipo 0":

$$K_A = \lim_{s \rightarrow 0} s^2 \cdot G(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s^2 \cdot K \cdot (T_{Z1}s + 1) \cdot (T_{Z2}s + 1) \dots (T_{Zm}s + 1)}{(T_{P1}s + 1) \cdot (T_{P2}s + 1) \dots (T_{Pn}s + 1)} = \boxed{0}$$

- Para um sistema seja do "tipo 1":

$$K_A = \lim_{s \rightarrow 0} s^2 \cdot G(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s^2 \cdot K \cdot (T_{Z1}s + 1) \cdot (T_{Z2}s + 1) \dots (T_{Zm}s + 1)}{\cancel{s} \cdot (T_{P1}s + 1) \cdot (T_{P2}s + 1) \dots (T_{Pn}s + 1)} = \boxed{0}$$

Sistemas de Controle - Prof. Jonv L. Silveira

55

## Análise Temporal

### ■ Análise de $K_A$ :

- Suponhamos que o sistema seja do "tipo 2":

$$K_A = \lim_{s \rightarrow 0} s^2 \cdot G(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s^2 \cdot K \cdot (T_{Z1}s + 1) \cdot (T_{Z2}s + 1) \dots (T_{Zm}s + 1)}{s^2 \cdot (T_{P1}s + 1) \cdot (T_{P2}s + 1) \dots (T_{Pn}s + 1)} = K$$

- Para um sistema seja do "tipo 3":

$$K_A = \lim_{s \rightarrow 0} s^2 \cdot G(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s^2 \cdot K \cdot (T_{Z1}s + 1) \cdot (T_{Z2}s + 1) \dots (T_{Zm}s + 1)}{s^3 \cdot (T_{P1}s + 1) \cdot (T_{P2}s + 1) \dots (T_{Pn}s + 1)} = \infty$$

## Análise Temporal

### ■ Erro Estático em função de Tipo do Sistema:

Tipo do sistema	Entrada		
	Degrau	Rampa	Parábola
Tipo 0	$\frac{1}{1+K}$	$\infty$	$\infty$
Tipo 1	0	$\frac{1}{K}$	$\infty$
Tipo 2	0	0	$\frac{1}{K}$
Tipo 3	0	0	0

## Análise Temporal

- Erro Estático em função de Tipo do Sistema:
  - Os coeficientes de erro  $K_P$ ,  $K_V$  e  $K_A$  descrevem a habilidade de reduzir ou eliminar erros de regime permanente;
  - Desta forma, eles indicam o desempenho do sistema em regime permanente;
  - Para melhorar o desempenho do sistema podemos aumentar o "Tipo" adicionando um ou mais integradores no ramo direto. Entretanto, esta ação pode levar o sistema à instabilidade.

## Referências

- Referências bibliográficas principais:
  - OGATA, Katsuhiko. **Engenharia de Controle Moderno**. 5ª edição. São Paulo: Pearson / Prentice-Hall, 2010.
  - DORF, Richard C. **Sistemas de Controle Modernos**. 12ª edição. Rio de Janeiro: LTC, 2013.
  - NISE, Norman S. **Engenharia de Sistemas de Controle**. 3ª edição. Rio de Janeiro: LTC, 2002.
  - CARVALHO, J. L. M. **Sistemas de Controle Automático**. 1ª edição. Rio de Janeiro: LTC, 2000.
  - CAMPBELL, Stephen L. **Modeling and Simulation in Scilab/Scicos**. 2<sup>nd</sup> edition. Springer, 2010.
  - SCILAB.ORG. **Scilab for Very Beginners**. Disponível em: <<http://www.scilab.org/resources/documentation/tutorials>>. Acesso em: 28/03/2016.
  - SCILAB.ORG. **Xcos for Very Beginners**. Disponível em: <<http://www.scilab.org/resources/documentation/tutorials>>. Acesso em: 28/03/2016.
  - SCILAB.ORG. **Matlab-Scilab equivalents**. PDF disponível em: <[https://help.scilab.org/docs/5.5.2/en\\_US/section\\_36184e52ee88ad558380be4e92d3de21.html](https://help.scilab.org/docs/5.5.2/en_US/section_36184e52ee88ad558380be4e92d3de21.html)>. Acesso em: 28/03/2016.