

Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ **Pólos, Zeros e Resposta do Sistema: Definições**

- Resposta do sistema: soma da resposta forçada + resposta natural
 1. Resposta forçada é também chamada de resposta estacionária (ou solução particular);
 2. Resposta natural é também chamada de solução homogênea.
- **Pólos de uma Função de Transferência:**

Os valores da variável, s , da transformada de Laplace que fazem com a FT se torne infinita.
- **Zeros de uma Função de Transferência:**

Os valores da variável, s , da transformada de Laplace que fazem com a FT se torne igual a zero.

➤ **Pólos, Zeros e Resposta do Sistema de Primeira Ordem**

Seja a Função de Transferência $G(s)$ dada por:

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

Sistemas de Controle I

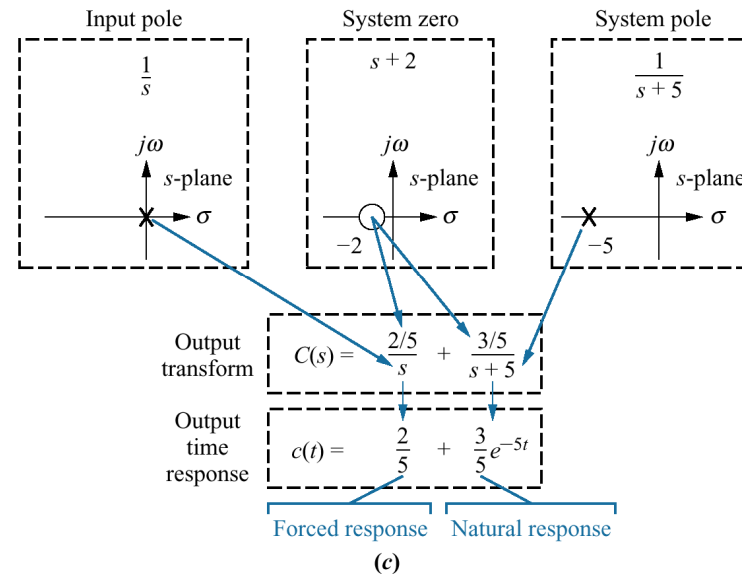
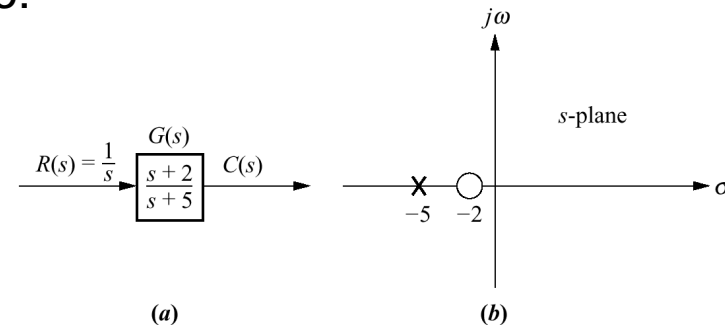
4. Resposta no Domínio do Tempo

Admitindo-se uma entrada degrau unitário:

$$C(s) = \frac{s+2}{s(s+5)} = \frac{A}{s} + \frac{B}{s+5} = \frac{2/5}{s} + \frac{3/5}{s+5}$$

➤ Com base neste desenvolvimento:

1. O pólo da função de entrada gera a forma da resposta forçada.
2. O pólo da FT gera a forma da resposta natural.
3. Um pólo no eixo real gera uma resposta exponencial e^{-at} .
4. Pólos e zeros determinam as amplitudes de ambas as respostas.



Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas de Primeira Ordem

Considere os sistema cuja FT é dada por:

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

Se a entrada for um degrau unitário, $R(s)=1/s$, então

$$C(S) = R(s)G(s) = \frac{a}{s(s + a)}$$

Aplicando a transformada inversa de Laplace, obtém-se que:

$$c(t) = c_f(t) + c_n(t) = 1 - e^{-at} \quad \text{em que} \quad c_f(t) = 1 \quad \text{e} \quad c_n(t) = -e^{-at}$$

➤ Parâmetro que descreve a resposta transitória (a):

$$\text{seja: } e^{-at} \Big|_{t=1/a} = e^{-1} = 0.37 \quad \text{ou} \quad c(t) \Big|_{t=1/a} = 1 - e^{-at} \Big|_{t=1/a} = 1 - e^{-1} = 0.63$$

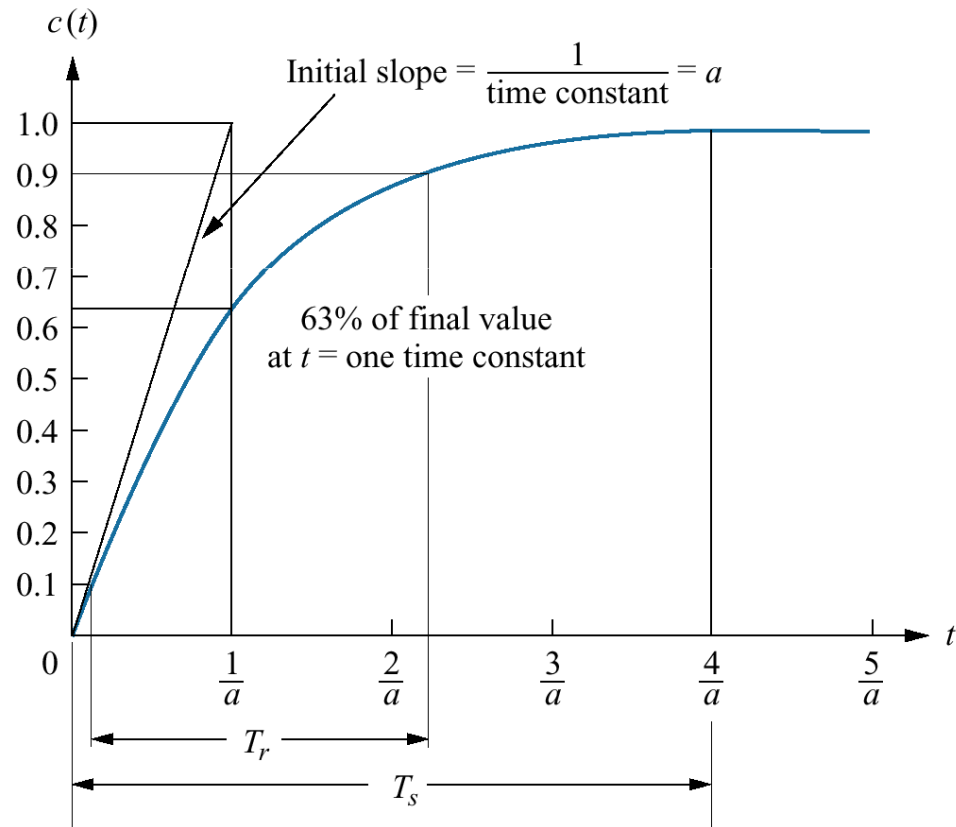
Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas de Primeira Ordem - Especificações

Três especificações de desempenho da resposta transitória:

1. Denomina-se $1/a$ de constante de tempo da resposta.
2. O tempo de subida (T_r) é o tempo necessário para o sistema vá de 0.1 até 0.9 do valor final.
3. Tempo de regime (T_s) é o tempo necessário para que o sistema alcance 2% do valor final.



Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas de Primeira Ordem - Especificações

Seja a FT de primeira ordem obtidas experimentalmente:

Considere um sistema de primeira ordem dado por:

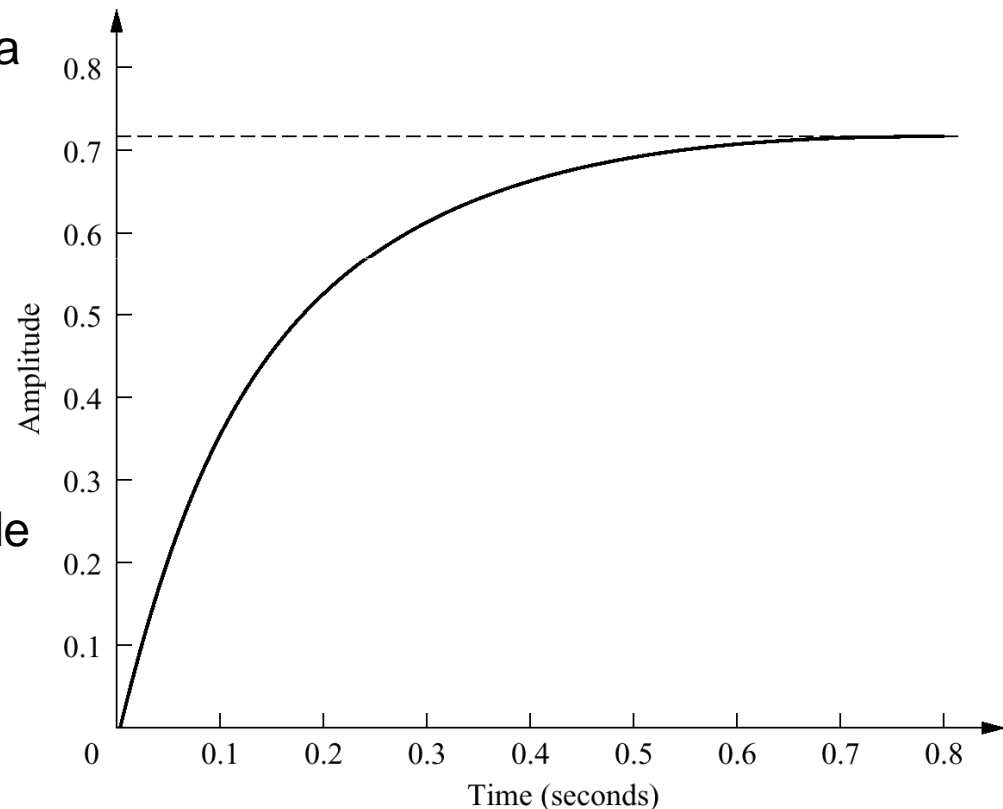
$$G(s) = \frac{K}{s + a}$$

$$C(s) = \frac{K}{s(s + a)} = \frac{K/a}{s} + \frac{K/a}{s + a}$$

A constante de tempo (63%) pode ser obtida como:

$$c(t)_a = 0.63 \times 0.72 = 0.45$$

$$t = 0.13s \Rightarrow a = 1/0.13 = 7.7$$



Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

- **Sistemas de Primeira Ordem - Especificações**
- Especificações da FT de primeira ordem obtidas experimentalmente:

A transformada inversa de Laplace da resposta ao degrau é

$$c(t) = K/a - (K/a)e^{-t/a}$$

O que significa que em regime permanente o sistema converge para K/a , assim:

$$K/a = 0.72 \quad \text{como:} \quad a = 7.7 \Rightarrow K = 7.7 \times 0.72 = 5.54$$

Desta forma, a função de transferência do sistema é dada por:

$$G(s) = \frac{5.54}{s + 7.7}$$

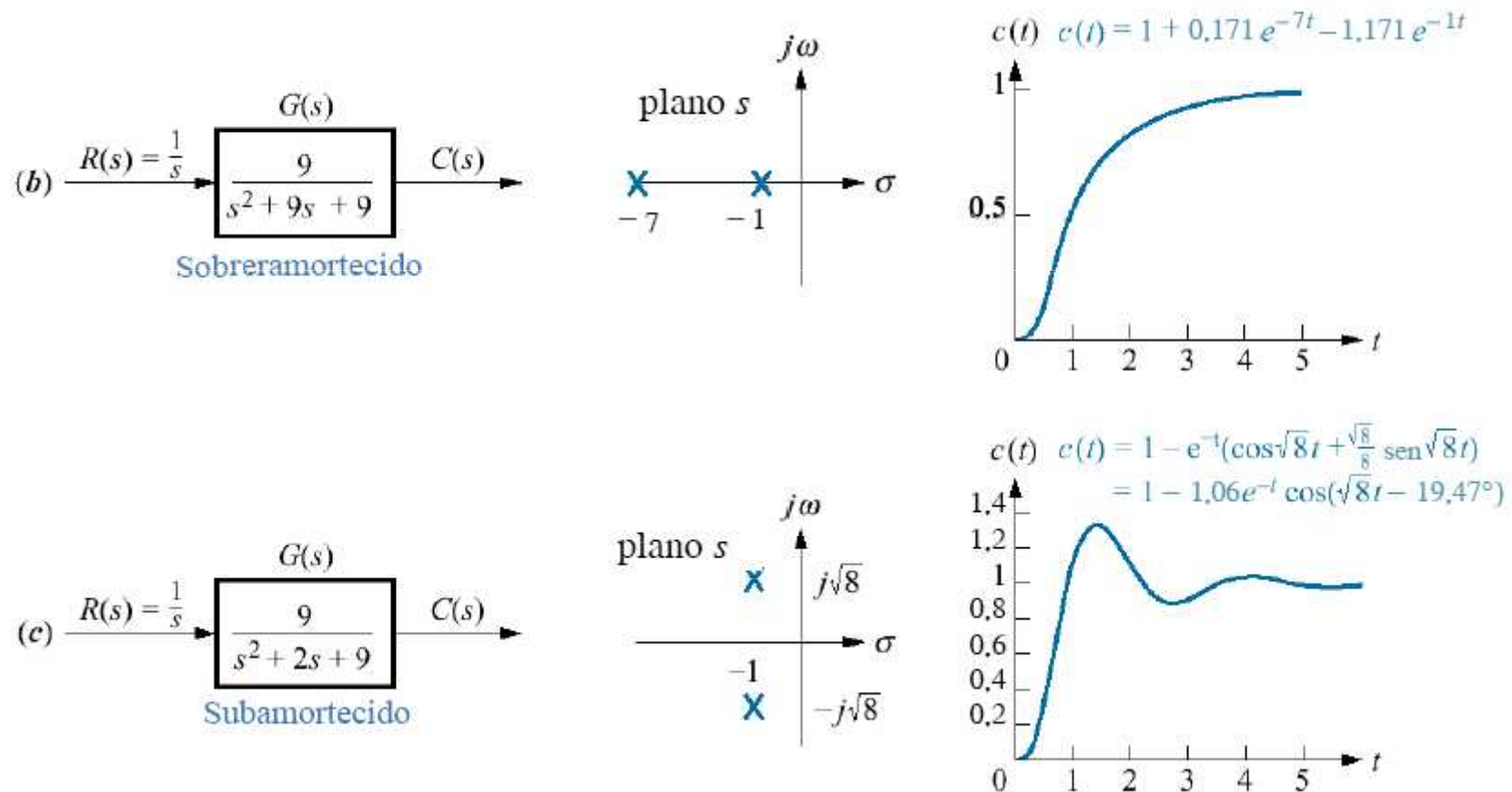
É importante observar que o gráfico analisado, foi gerado por:

$$G(s) = \frac{5}{s + 7}$$

Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

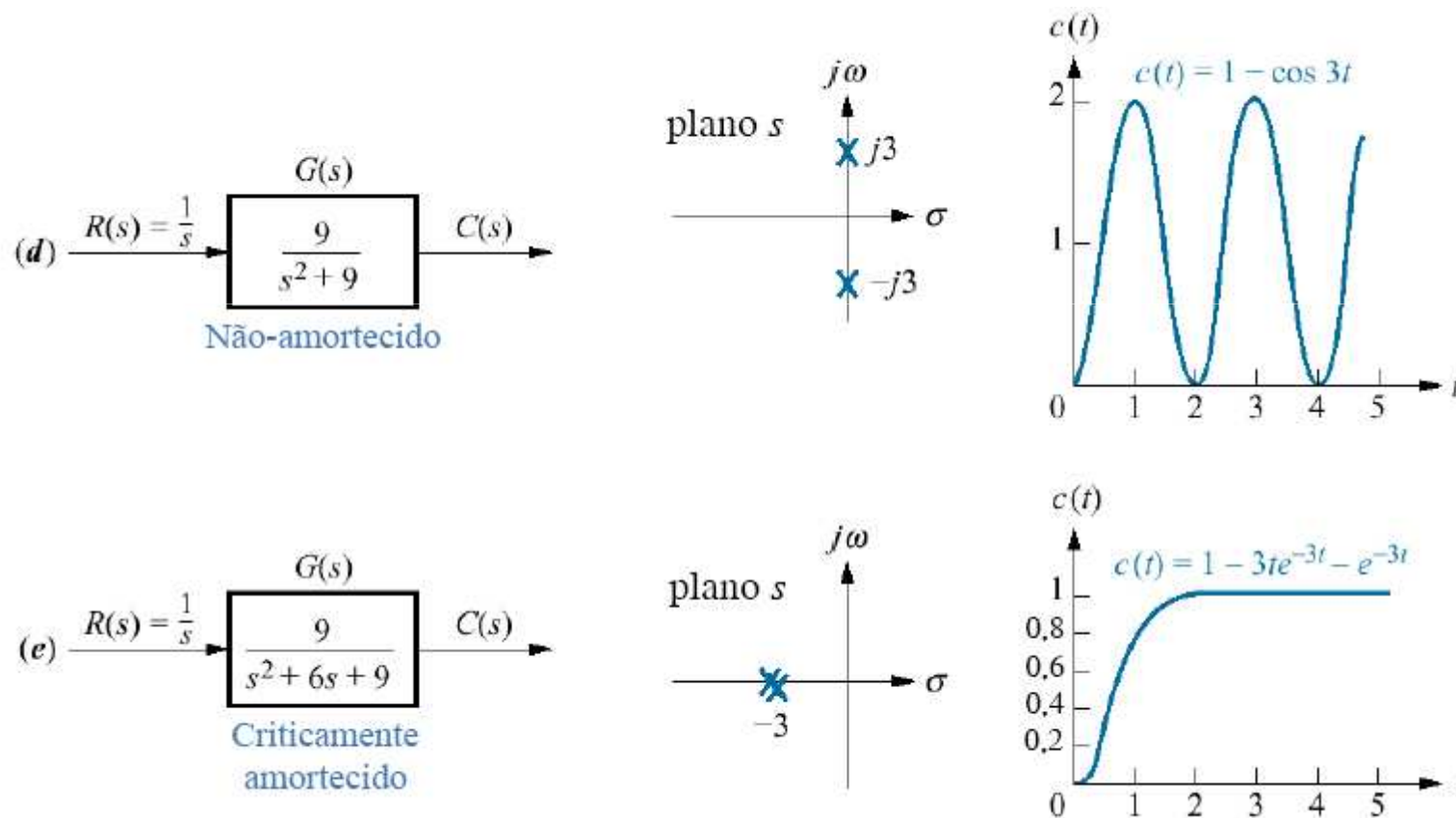
➤ Sistemas de Segunda Ordem – Tipos de respostas



Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas de Segunda Ordem – Tipos de respostas



Sistemas de Controle I

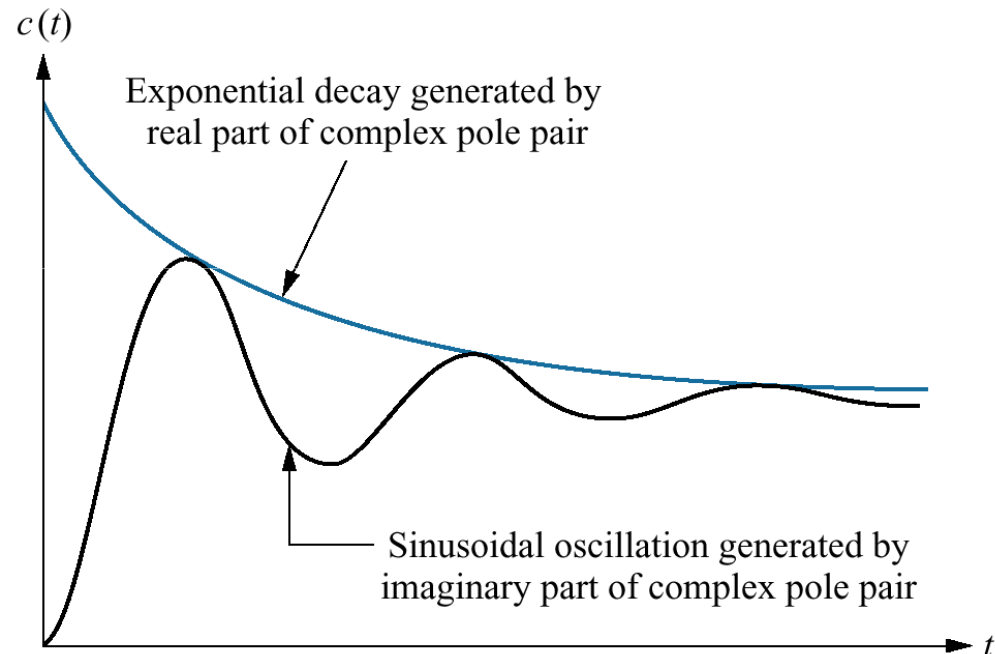
4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas de Segunda Ordem – Tipos de respostas

- Componentes da resposta ao degrau de sistemas de segunda ordem.

1. Decaimento exponencial gerado pela parte real do par de pólos complexos.

2. Oscilação senoidal gerada pela parte imaginária do par de pólos complexos.



Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas de Segunda Ordem – Formatação geral

- Formulação geral

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

onde:

- ω_n é frequência de oscilação do sistema sem amortecimento.
- ξ é o coeficiente de amortecimento do sistema, definido como:

Define-se ξ como,

$$\xi = \frac{|\sigma|}{\omega_n}$$

em que:

- σ é a frequência exponencial de decaimento (rad/s).

ou seja, considere:

$$G(s) = \frac{b}{s^2 + as + b}$$

Sem amortecimento, a Eq. acima se reduz a: $G(s) = \frac{b}{s^2 + b}$

em que: $\omega_n = \sqrt{b} \Rightarrow b = \omega_n^2$

Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas Subamortecido – Caracterização analítica

Considere a resposta ao degrau de um sistema genérico, dado por:

$$C(s) = \frac{\omega_n^2}{s(s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2)} = \frac{K_1}{s} + \frac{K_2 s + K_3}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$$

Como $\xi < 1$, em frações parciais, $C(s)$ pode ser dado por:

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

Aplicando-se a transformada inversa de Laplace, obtém-se que:

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

ou seja: $c(t) = 1 - \frac{1}{\sqrt{1-\xi^2}} e^{-\xi\omega_n t} \cos(\omega_n \sqrt{1-\xi^2} t - \varphi)$

com $\varphi = \text{tg}^{-1}(\xi / \sqrt{1-\xi^2})$

Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas Subamortecido – Especificações

- Respostas do sistema de 2ª ordem em função do coeficiente de amortecimento.

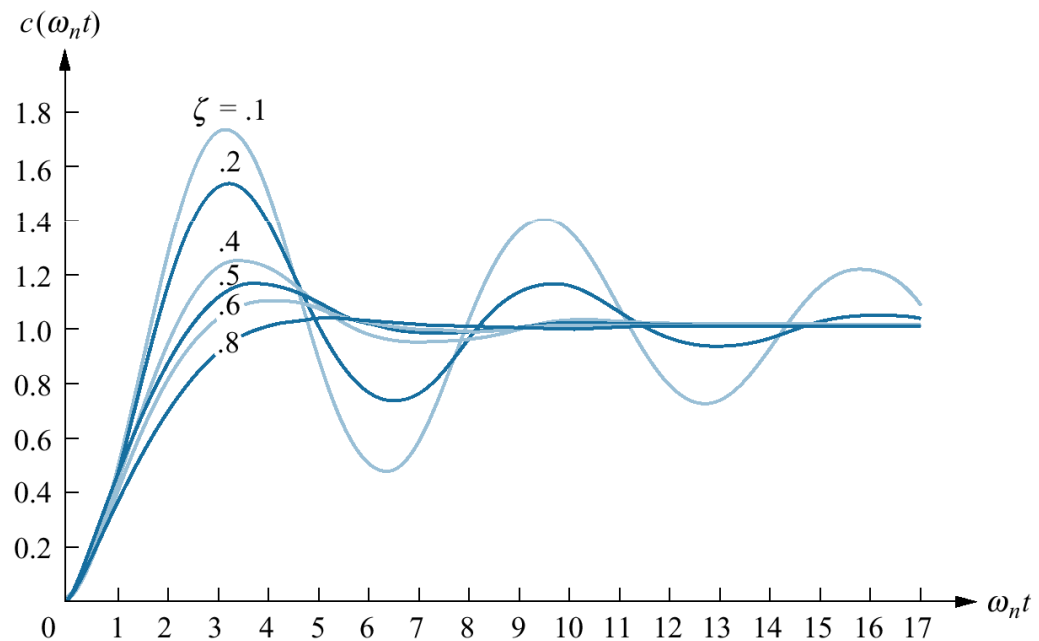
- Especificações:

1. Instante de pico, T_p ;
2. Ultrapassagem percentual, %UP;
3. Tempo de assentamento (regime permanente), T_s ;
4. Tempo de subida, T_s .

➤ Cálculo de T_p

Considere:

$$\begin{aligned} L[\dot{c}(t)] = sC(s) &= \\ &= \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2} = \frac{\omega_n^2}{(s + \xi\omega_n)^2 + \omega_n^2(1 - \xi^2)} \end{aligned}$$



Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

- **Sistemas Subamortecido – Especificações**
- Cálculo de T_p

Ou seja:

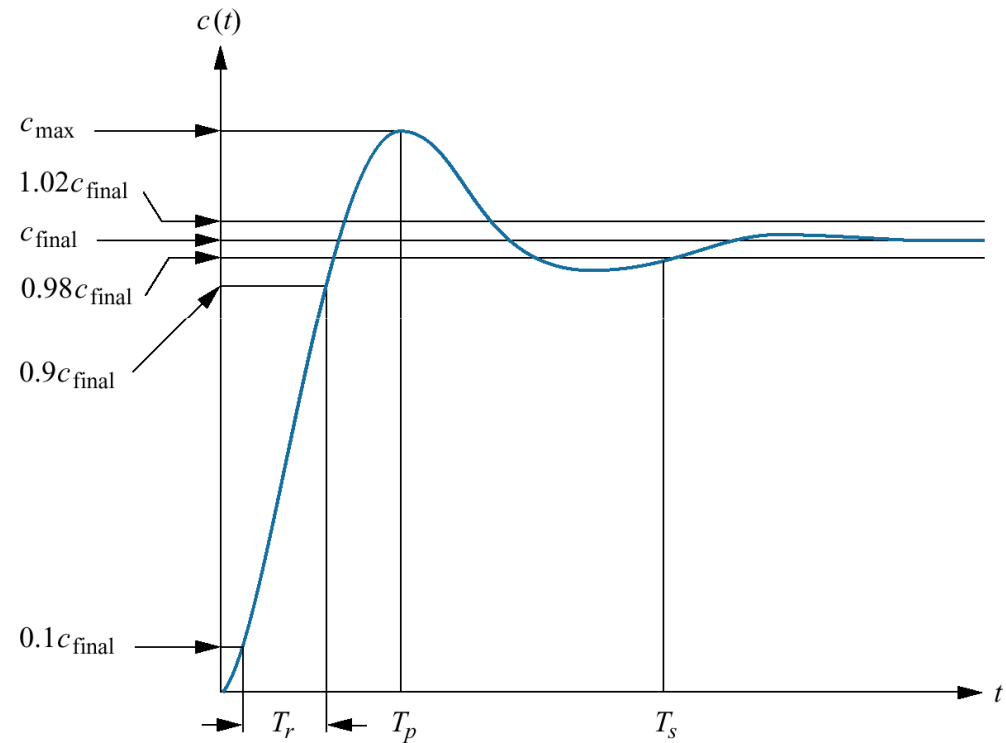
$$= \frac{\frac{\omega_n}{\sqrt{1-\xi^2}} \omega_n \sqrt{1-\xi^2}}{(s + \xi\omega_n)^2 + \omega_n^2(1-\xi^2)}$$

Portanto:

$$\dot{c}(t) = \frac{\omega_n}{\sqrt{1-\xi^2}} e^{-\xi\omega_n t} \sin(\omega_n \sqrt{1-\xi^2} t)$$

Igualando a zero,

$$t = T_p = \frac{n\pi}{\omega_n \sqrt{1-\xi^2}}$$



Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

- **Sistemas Subamortecido – Especificações**
- Cálculo de %UP

O percentual de sobre-sinal pode ser dado por:

$$\%UP = \frac{c_{\max} - c_{\text{final}}}{c_{\text{final}}} \times 100$$

O termo c_{\max} é obtido calculando-se $c(T_p)$, assim

$$c_{\max} = c(T_p) = 1 - e^{-(\xi\pi/\sqrt{1-\xi^2})} \left(\cos \pi + \frac{\xi}{\sqrt{1-\xi^2}} \sin \pi \right) = 1 + e^{-(\xi\pi/\sqrt{1-\xi^2})}$$

como $c_{\text{final}} = 1$, então:

$$\%UP = e^{-(\xi\pi/\sqrt{1-\xi^2})} \times 100$$

O inverso da expressão acima permite o cálculo de ξ como:

$$\xi = \frac{-\ln(\%UP/100)}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2(\%UP/100)}}$$

Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas Subamortecido – Especificações

Ultrapassagem percentual em função da relação de amortecimento (overshoot).

➤ Cálculo de T_s :

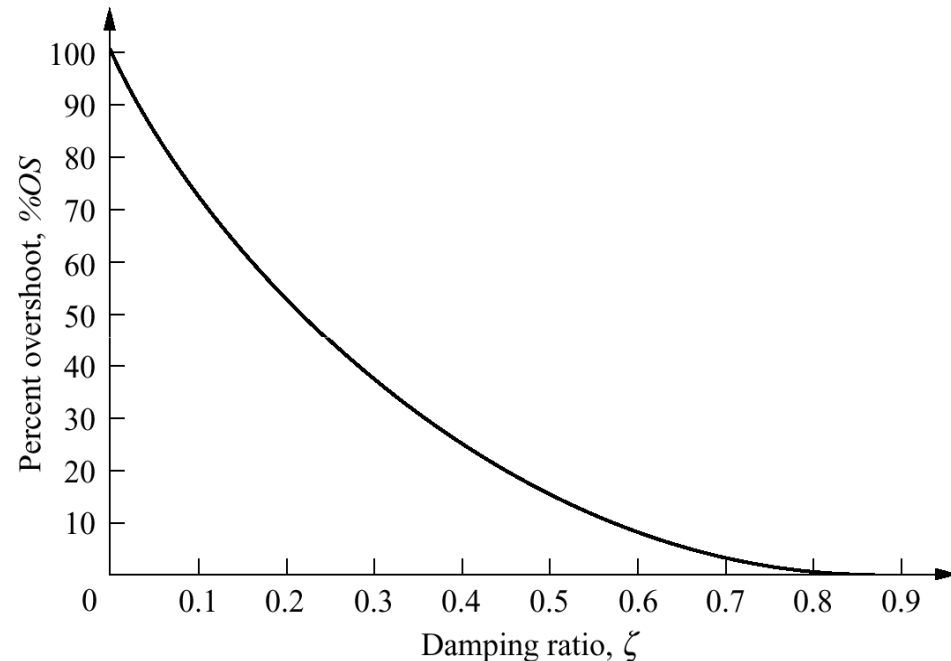
Admitindo-se que T_s ocorre quando o sistema atinge 2% do valor de regime:

$$e^{-\xi\omega_n t} \frac{1}{\sqrt{1-\xi^2}} = 0,02$$

Assim pode-se determinar T_s por:

$$T_s = \frac{-\ln(0,02\sqrt{1-\xi^2})}{\xi\omega_n}$$

Pode-se também determinar T_s como: $T_s = \frac{4}{\xi\omega_n}$



Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

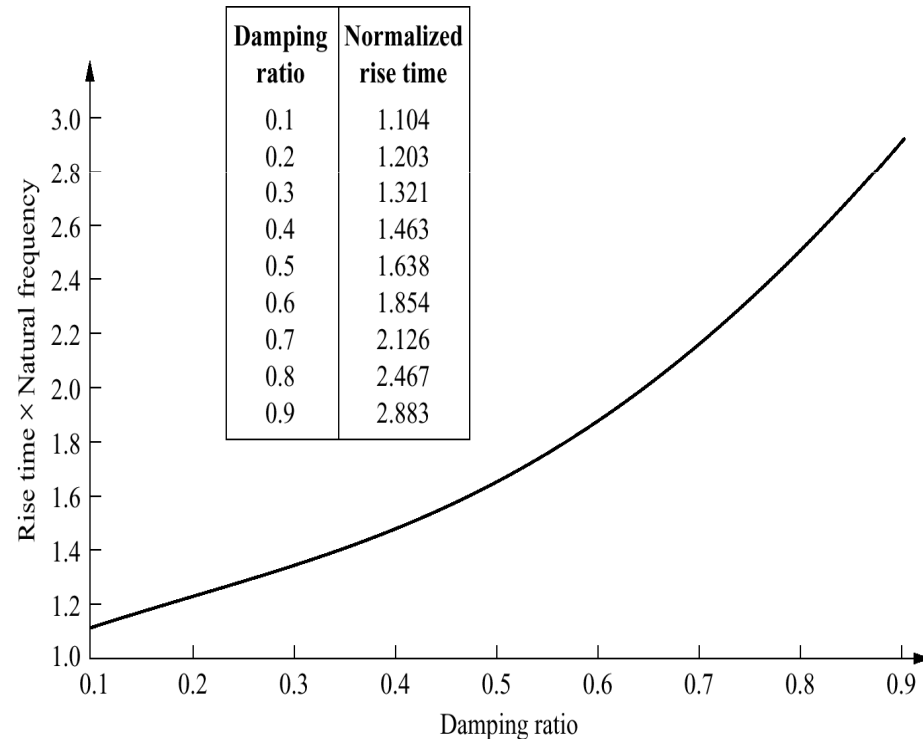
➤ Sistemas Subamortecido – Especificações

➤ Cálculo de Tr:

Não é possível determinar uma relação analítica de Tr em função do coeficiente de amortecimento

O tempo de subida pode ser então obtido como segue:

1. Com base no valor de ξ , localiza-se na tabela ou no gráfico, o valor normalizado de Tr.
2. O valor real de Tr é obtido dividindo-se $Tr_{(norm)}$ pelo valor de ω_n .



Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas Subamortecido – Análise Gráfica

A partir do diagrama de pólos é também possível identificar a planta:

Em que:

1. ω_d é a frequência amortecida de oscilação.

2. σ_d é a frequência exponencial amortecida.

3. Por Pitágoras,

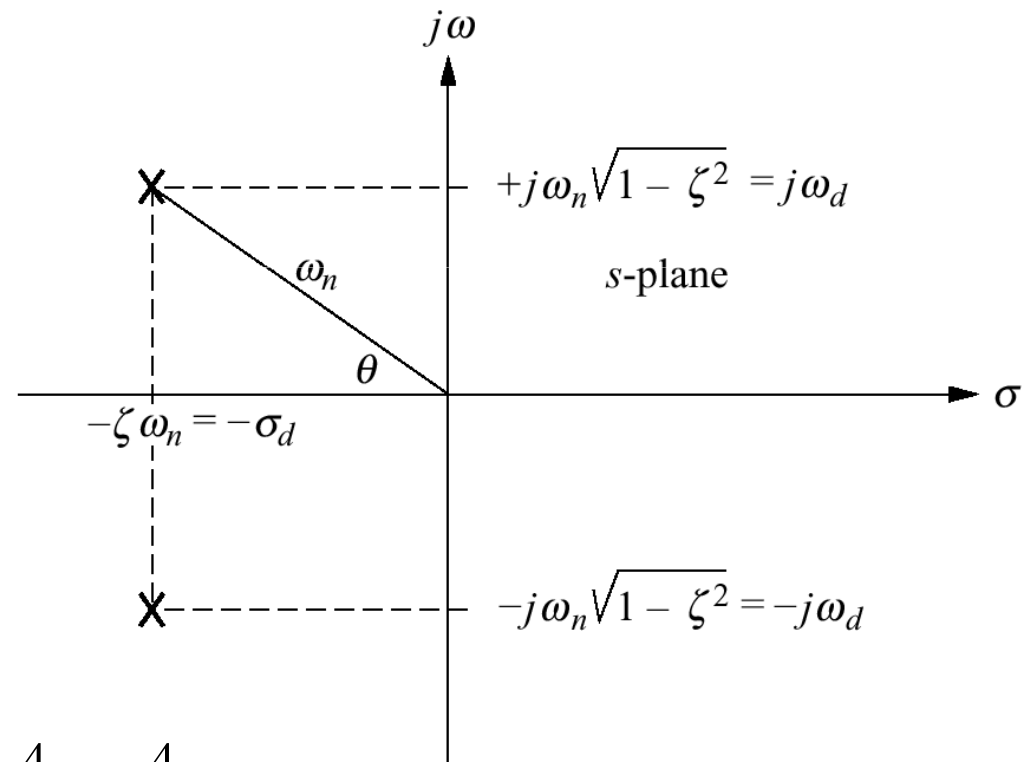
$$\xi = \cos \theta$$

4. T_p pode ser dado por,

$$T_p = \frac{\pi}{\omega_n \sqrt{1 - \xi^2}} = \frac{\pi}{\omega_d}$$

5. T_s é definido como:

$$T_s = \frac{4}{\xi \omega_n} = \frac{4}{\sigma_d}$$



Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas Subamortecido – Análise Gráfica

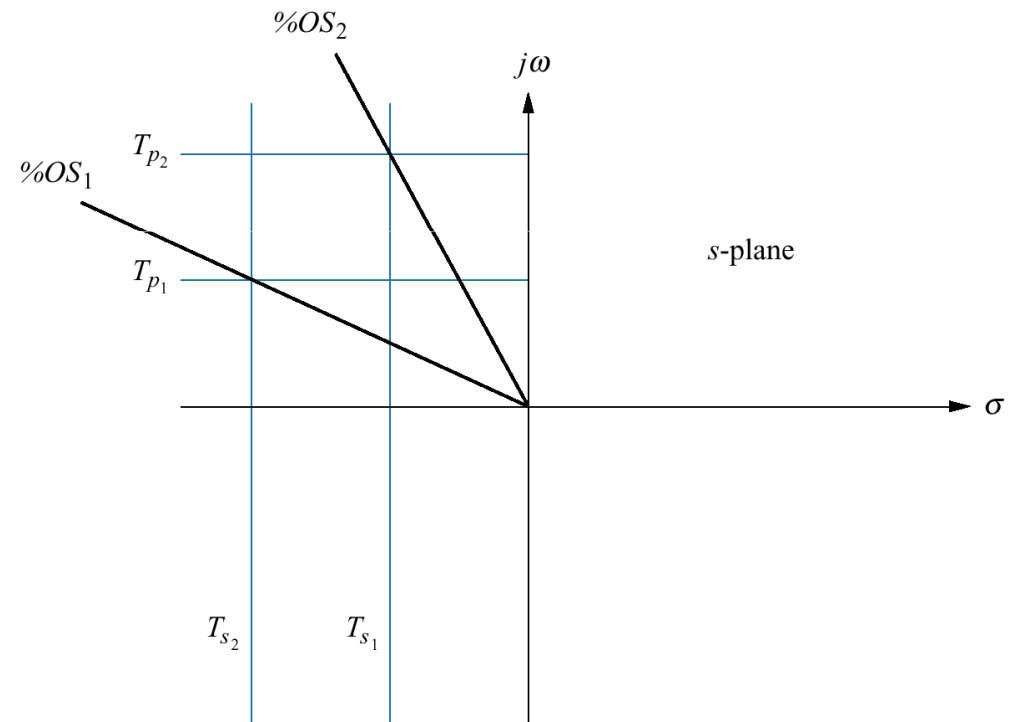
Linhas de valores constantes para o tempo de pico, de assentamento de ultrapassagem percentual

Em que:

$$T_{s2} < T_{s1}$$

$$T_{p2} < T_{p1}$$

$$UP_1 < UP_2$$



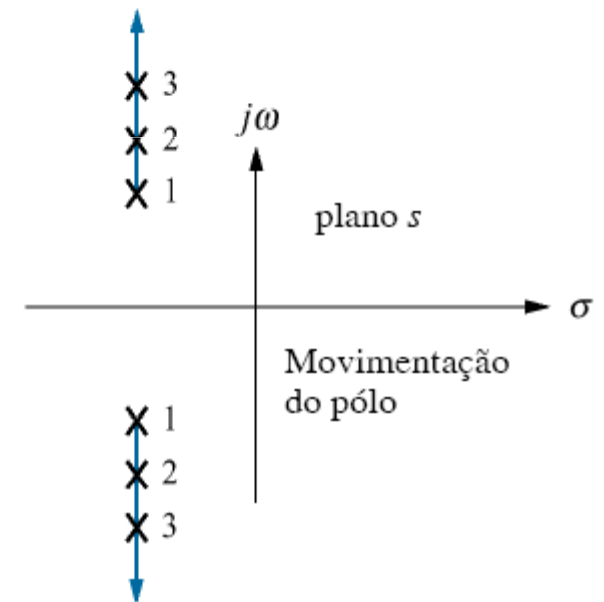
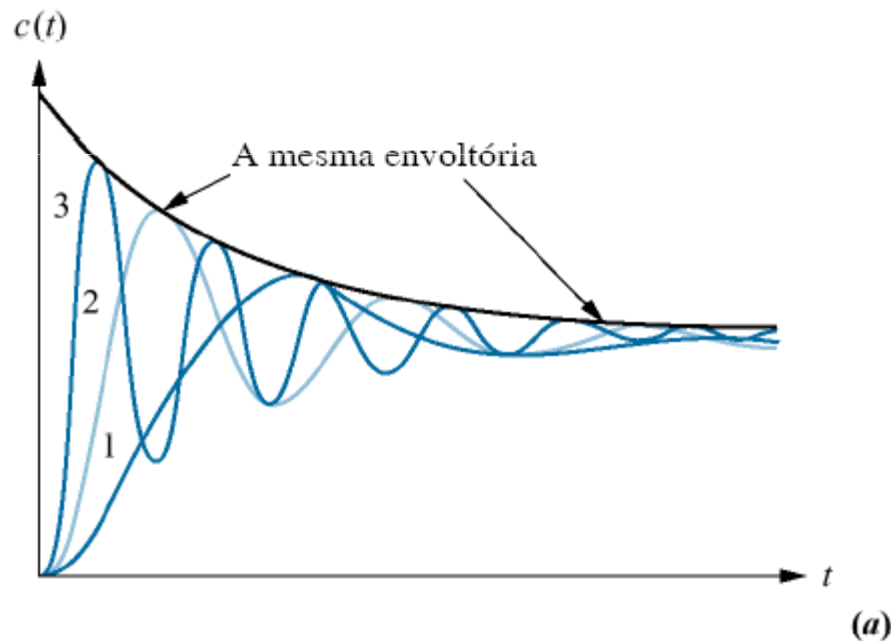
Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas Subamortecido – Análise Gráfica

Respostas ao degrau em função da movimentação dos pólos

1. Parte real constante:



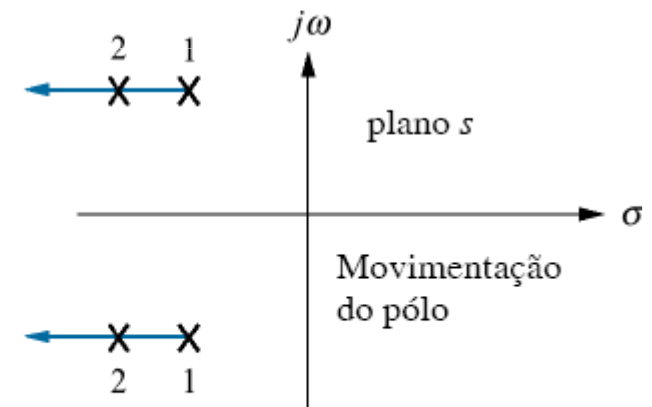
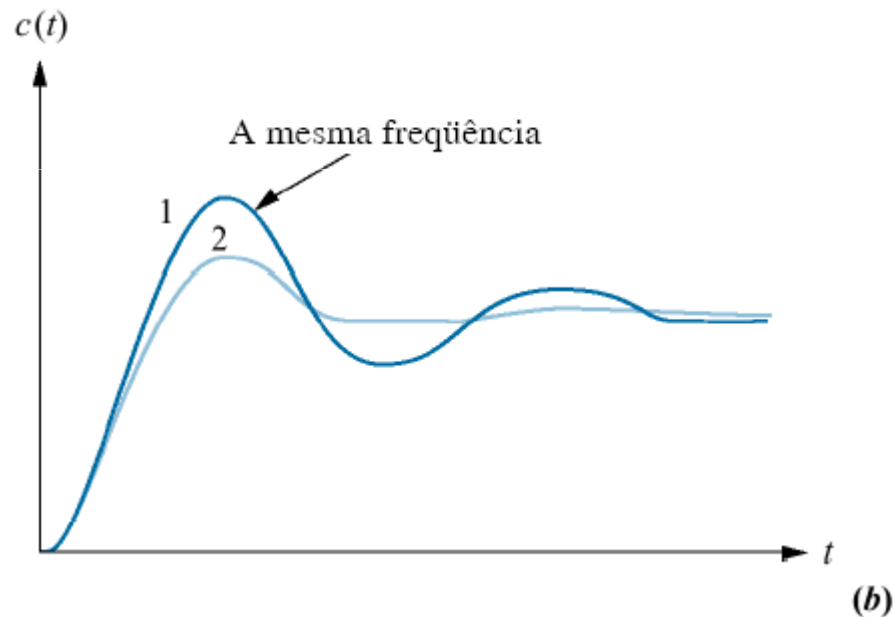
Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas Subamortecido – Análise Gráfica

Respostas ao degrau em função da movimentação dos pólos

2. Parte imaginária constante:

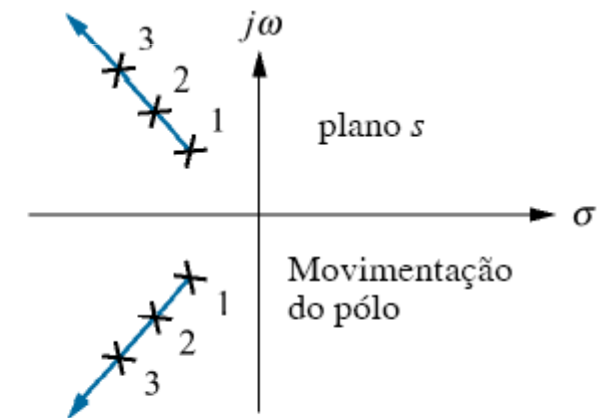
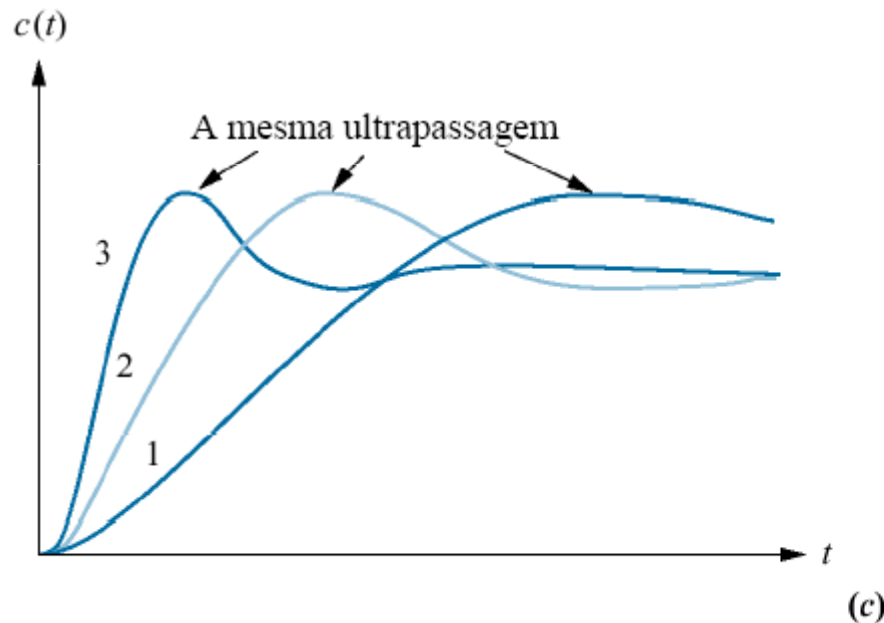


Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas Subamortecido – Análise Gráfica

Respostas ao degrau em função da movimentação dos pólos
3. Com relação de amortecimento constante:

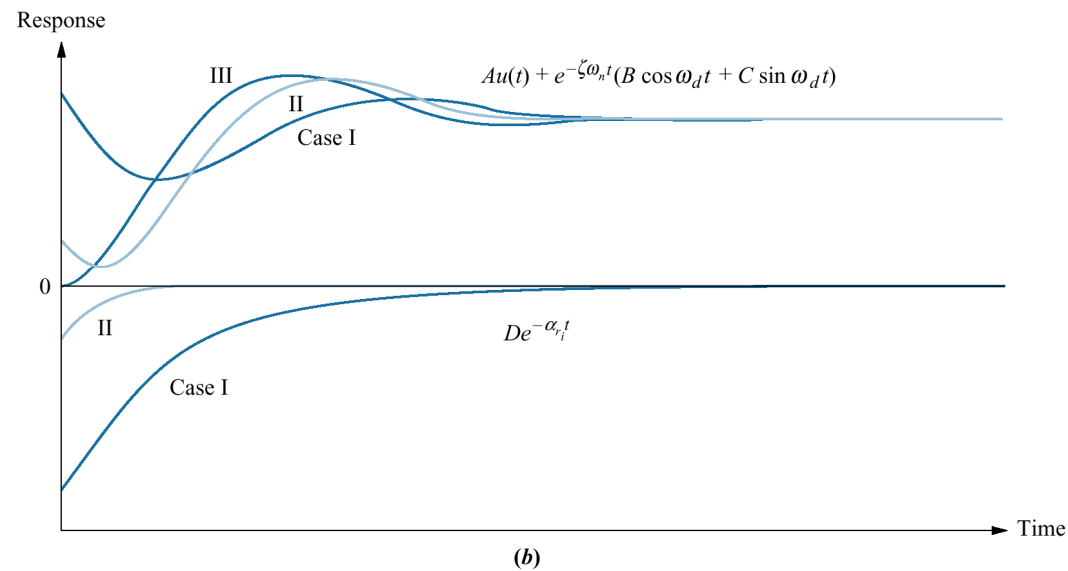
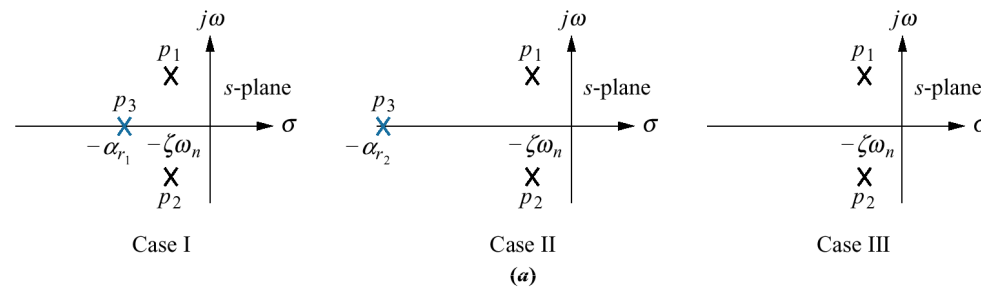


Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas Subamortecido – Pólos Adicionais

Resposta do sistema com a adição de um pólo ao sistema subamortecido.

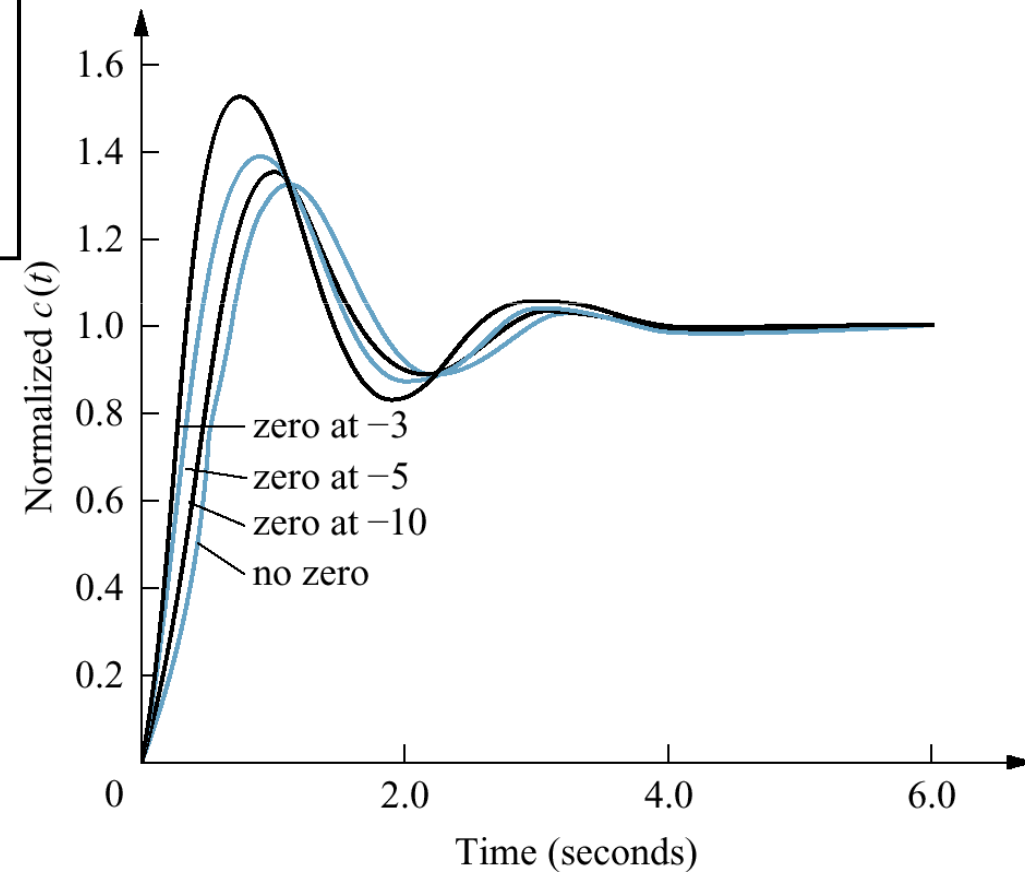


Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Sistemas Subamortecido – Zeros

A inclusão de um zero na planta de controle altera basicamente a amplitude da ultrapassagem (overshoot)



Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

- **Solução das Equações de Estado**
- Utilizando a Transformada de Laplace

Considere a equação de estado e de saída,

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}u$$

$$\mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}u$$

Aplicando a transformada de Laplace na primeira, resulta em:

$$s\mathbf{X}(s) - \mathbf{x}(0) = \mathbf{A}\mathbf{X}(s) + \mathbf{B}U(s) \Rightarrow (s\mathbf{I} - \mathbf{A})\mathbf{X}(s) = \mathbf{x}(0) + \mathbf{B}U(s)$$

Resolvendo para $X(s)$, obtém-se que:

$$\mathbf{X}(s) = (s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{x}(0) + (s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B}U(s) = \frac{\text{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})}[\mathbf{x}(0) + \mathbf{B}U(s)]$$

Por Laplace, a saída é dada por:

$$\mathbf{Y}(s) = \mathbf{C}\mathbf{X}(s) + \mathbf{D}U(s)$$

Considerando, condições iniciais nulas

$$\frac{\mathbf{Y}(s)}{U(s)} = \mathbf{C} \left[\frac{\text{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})} \right] \mathbf{B} + \mathbf{D} = \frac{\mathbf{C} \text{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) + \mathbf{D} \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})}$$

Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

- **Solução das Equações de Estado**
- Autovalores e pólos da Função de Transferência
Por definição, os autovalores da matriz A é dado por

$$\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) = 0$$

Assim, os autovalores da expressão anterior correspondem aos pólos da função de transferência $Y(s)/U(s)$

- Solução das Equações de Estado no domínio do tempo
Admita, inicialmente, a equação de estado homogênea dada por;

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t)$$

Considere uma solução de x, dada pela série;

$$\mathbf{x}(t) = b_0 + b_1t + b_2t^2 + \dots + b_k t^k + b_{k+1}t^{k+1} + \dots$$

Substituindo esta solução na equação de estado homogênea,

$$\begin{aligned} b_1 + 2b_2t + \dots + kb_k t^{k-1} + (k+1)b_{k+1}t^k + \dots = \\ = \mathbf{A}(b_0 + b_1t + b_2t^2 + \dots + b_k t^k + b_{k+1}t^{k+1} + \dots) \end{aligned}$$

Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

- Solução das Equações de Estado
- Solução das Equações de Estado no domínio do tempo

Igualando os termos semelhantes,

$$\mathbf{b}_1 = \mathbf{A}\mathbf{b}_0, \quad \mathbf{b}_2 = \frac{1}{2}\mathbf{A}\mathbf{b}_1 = \frac{1}{2}\mathbf{A}^2\mathbf{b}_0, \quad \dots, \quad \mathbf{b}_k = \frac{1}{k!}\mathbf{A}^k\mathbf{b}_0, \quad \mathbf{b}_{k+1} = \frac{1}{(k+1)!}\mathbf{A}^{k+1}\mathbf{b}_0,$$

O que resulta em:

$$\begin{aligned} \mathbf{x}(t) &= \mathbf{b}_0 + \mathbf{A}\mathbf{b}_0t + \frac{1}{2}\mathbf{A}^2\mathbf{b}_0t^2 + \dots + \frac{1}{k!}\mathbf{A}^k\mathbf{b}_0t^k + \frac{1}{(k+1)!}\mathbf{A}^{k+1}\mathbf{b}_0t^{k+1} + \dots \\ &= \left(\mathbf{I} + \mathbf{A}t + \frac{1}{2}\mathbf{A}^2t^2 + \dots + \frac{1}{k!}\mathbf{A}^kt^k + \frac{1}{(k+1)!}\mathbf{A}^{k+1}t^{k+1} + \dots \right) \mathbf{b}_0 \end{aligned}$$

Mas $\mathbf{x}(0) = \mathbf{b}_0$, então

$$\mathbf{x}(t) = \left(\mathbf{I} + \mathbf{A}t + \frac{1}{2}\mathbf{A}^2t^2 + \dots + \frac{1}{k!}\mathbf{A}^kt^k + \frac{1}{(k+1)!}\mathbf{A}^{k+1}t^{k+1} + \dots \right) \mathbf{x}(0)$$

Como:

$$e^{\mathbf{A}t} = \left(\mathbf{I} + \mathbf{A}t + \frac{1}{2}\mathbf{A}^2t^2 + \dots + \frac{1}{k!}\mathbf{A}^kt^k + \frac{1}{(k+1)!}\mathbf{A}^{k+1}t^{k+1} + \dots \right)$$

Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

- **Solução das Equações de Estado**
- Solução das Equações de Estado no domínio do tempo

Então,

$$\mathbf{x}(t) = e^{\mathbf{A}t} \mathbf{x}(0)$$

Onde define-se matriz transição de estados,

$$\Phi(t) = e^{\mathbf{A}t} \Rightarrow \mathbf{x}(t) = \Phi(t)\mathbf{x}(0)$$

- Propriedades da matriz transição de estados:

Primeira propriedade:

$$\Phi(0) = \mathbf{I}$$

Como,

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \dot{\Phi}(t)\mathbf{x}(0) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t)$$

Em $t = 0$, obtém-se que:

$$\dot{\Phi}(0)\mathbf{x}(0) = \mathbf{A}\mathbf{x}(0)$$

Segunda propriedade:

$$\dot{\Phi}(0) = \mathbf{A}$$

Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

- **Solução das Equações de Estado**
- Solução das Equações de Estado no domínio do tempo

Em resumo, a solução do sistema homogêneo é

$$\mathbf{x}(t) = \mathbf{\Phi}(t)\mathbf{x}(0)$$

onde: $\mathbf{\Phi}(0) = \mathbf{I}$ e $\dot{\mathbf{\Phi}}(0) = \mathbf{A}$

Resolvendo para o sistema completo,

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t) \Rightarrow e^{-\mathbf{A}t} [\dot{\mathbf{x}}(t) - \mathbf{A}\mathbf{x}(t)] = e^{-\mathbf{A}t} \mathbf{B}\mathbf{u}(t)$$

Em que,

$$\frac{d}{dt} [e^{-\mathbf{A}t} \mathbf{x}(t)] = e^{-\mathbf{A}t} \mathbf{B}\mathbf{u}(t)$$

Integrando ambos os lados:

$$[e^{-\mathbf{A}t} \mathbf{x}(t)] \Big|_0^t = e^{-\mathbf{A}t} \mathbf{x}(t) - \mathbf{x}(0) = \int_0^t e^{-\mathbf{A}\tau} \mathbf{B}\mathbf{u}(\tau) d\tau$$

Em $t = 0$,

$$\mathbf{x}(t) = e^{\mathbf{A}t} \mathbf{x}(0) + \int_0^t e^{-\mathbf{A}(t-\tau)} \mathbf{B}\mathbf{u}(\tau) d\tau = \mathbf{\Phi}(t)\mathbf{x}(0) + \int_0^t \mathbf{\Phi}(t-\tau) \mathbf{B}\mathbf{u}(\tau) d\tau$$

Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Resposta de Sistemas com Fase não Mínima

Seja $C(s)$ a resposta de um sistema $T(s)$, com numerador unitário. Se adicionarmos um zero $(s + a)T(s)$, a resposta será

$$(s + a)C(s) = sC(s) + aC(s)$$

Assim para o sistema dado por:

$$C(s) = -\frac{(s-10)}{s(s+10)} = -\frac{1}{(s+10)} + 10\frac{1}{s(s+10)}$$

ou seja, $C(s) = sC_o(s) - 10C_o(s)$

onde: $C_o(s) = -\frac{1}{s(s+10)}$

Expandindo em frações parciais:

$$C(s) = -\frac{1}{(s+10)} + 10\frac{1}{s(s+10)} = -\frac{1}{(s+10)} + \frac{1}{s} - \frac{2}{(s+10)}$$

Sistemas de Controle I

4. Resposta no Domínio do Tempo

➤ Resposta de Sistemas com Fase não Mínima

Aplicando a transformada inversa, obtém-se que:

$$c(t) = -e^{-10t} + 1 - e^{-10t} = 1 - 2e^{-10t}$$

Além disso, $C_o(s) = -\frac{1}{s(s+10)} = -\frac{1/10}{s} + \frac{1/10}{(s+10)}$

Cuja resposta no domínio do tempo é

$$c(t) = -\frac{1}{10} + \frac{1}{10}e^{-10t}$$

