## TESIS: Teoria dos Sistemas





- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- 3. Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- 6. Análise de sistemas em malha fechada



- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - 1. resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - 2. resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- Análise de sistemas em malha fechada



- Análise de sistemas em malha aberta (I)
  - estuda-se o comportamento de um sistema descrito por uma equação diferencial linear de coeficientes constantes, do tipo

$$\frac{d^{n}y}{dt^{n}} + a_{1}\frac{d^{n-1}y}{dt^{n-1}} + \dots + a_{n}y = b_{0}\frac{d^{m}u}{dt^{m}} + b_{1}\frac{d^{m-1}u}{dt^{m-1}} + \dots + b_{m}u$$

onde  $m \leq n$ 

 para esta equação diferencial resulta uma função de transferência (considerando condições iniciais nulas) da forma

$$Y(s) = \frac{b_0 s^m + b_1 s^{m-1} + \dots + b_{m-1} s + b_m}{s^n + a_1 s^{n-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n} U(s)$$



- Análise de sistemas em malha aberta (II)
  - dada a função de transferência

$$Y(s) = \frac{b_0 s^m + b_1 s^{m-1} + \dots + b_{m-1} s + b_m}{s^n + a_1 s^{n-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n} U(s)$$

- as raízes do numerador chamam-se zeros
- as raízes do denominador chamam-se pólos
- se m > n diz-se que a função de transferência é imprópria
- se  $m \le n$  diz-se que a função de transferência é própria



- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - 1. resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - 2. resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- Análise de sistemas em malha fechada



- Função de transferência e integral de convolução (I)
  - descrição de um sistema através da sua função de transferência
    - descrição paramétrica função de transferência especificada por um número finito de parâmetros
  - outro tipo de descrição é a não-paramétrica
  - resposta impulsional do sistema cai nesta categoria
    - resposta temporal  $\omega(t)$ ,  $t \in \square$ , do sistema para um impulso de Dirac  $\delta(t)$ , aplicado em t = 0
    - neste caso, a transformada de Laplace da resposta é igual à função de transferência pois  $L\{\delta(t)\}=1$

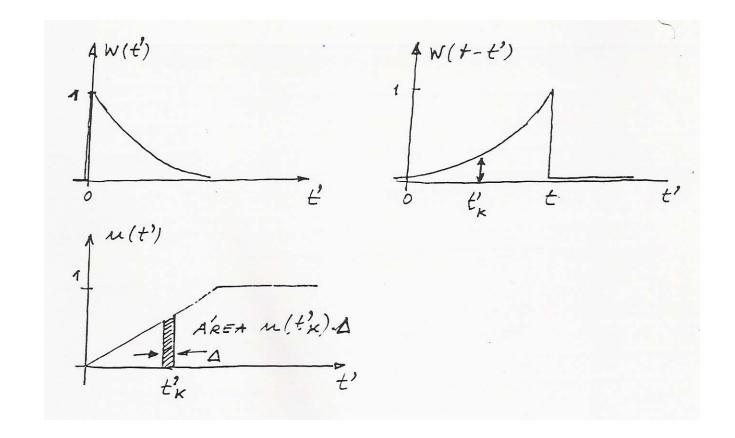


- Função de transferência e integral de convolução (II)
  - pelo teorema da convolução da transformada de Laplace, a resposta y(t) a uma entrada u(t) aplicada em t = 0 é dada por

$$y(t) = \int_{0}^{t} \omega(t - t')u(t')dt'$$

- obviamente y(t) = 0, t < 0
- esta expressão não é atractiva para cálculos manuais, mas é adequada a uma simulação computacional, tanto mais que ω(t) é fácil de obter
- figura seguinte proporciona uma interpretação do teorema







- Função de transferência e integral de convolução (III)
  - sistema é "causal", i.e. a resposta no instante t não depende de valores futuros da entrada
  - sistema tem "memória" pois a resposta no instante t depende dos valores passados da entrada
  - memória do sistema é um "factor de esquecimento"
    - entrada no instante  $t'_k < t$  contribui para a resposta no instante t através do factor  $\omega(t t'_k)$
    - à medida que se caminha para o passado este factor tende para zero

$$y(t) \approx \sum_{k=1}^{n} \omega(t - t_k') u(t_k') \Delta$$
,  $\Delta = \frac{t}{n}$ 



- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- 3. Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - 1. resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - 2. resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- Análise de sistemas em malha fechada



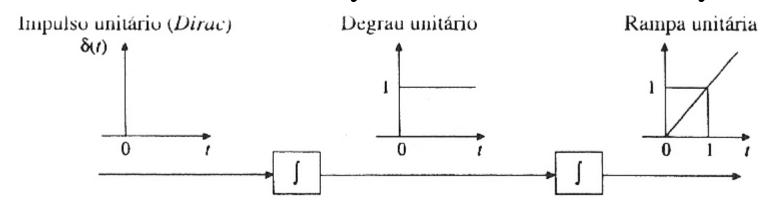
- Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem (I)
  - importância dos sistemas de primeira e de segunda ordem reside no facto de constituírem
    - blocos fundamentais de sistemas de ordem mais elevada
    - boa aproximação para a maioria dos casos



- Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem (II)
  - dada a impossibilidade de analisar a resposta do sistema para todos os tipos de entradas só se estuda a resposta às entradas
    - impulso de Dirac
    - degrau unitário
    - rampa unitária
  - experiência demonstra que estas entradas simulam satisfatoriamente as situações que ocorrem com mais frequência na prática



- Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem (III)
  - como os sistemas em estudo são lineares, em princípio basta estudar a resposta a um destes sinais
  - se u produz a resposta y, então o sinal duldt produz a resposta dyldt e o sinal  $\int udt$  produz a resposta  $\int ydt$

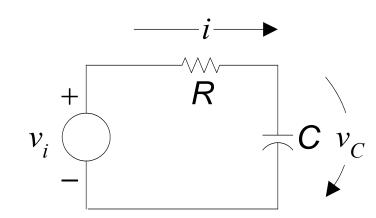




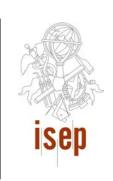
- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- 3. Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - 2. resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- 6. Análise de sistemas em malha fechada



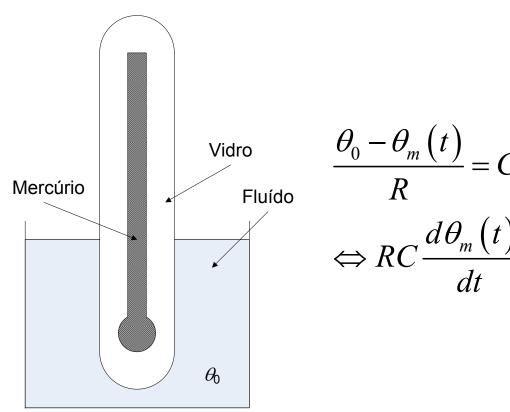
Sistemas de primeira ordem (I)



$$\frac{v_{i}(t) - v_{C}(t)}{R} = C \frac{dv_{C}(t)}{dt} \Leftrightarrow RC \frac{dv_{C}(t)}{dt} + v_{C}(t) = v_{i}(t)$$



Sistemas de primeira ordem (II)

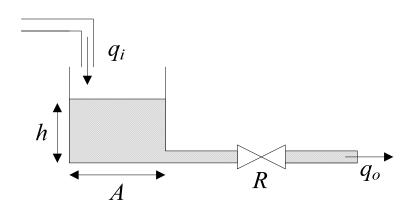


$$\frac{\theta_{0} - \theta_{m}(t)}{R} = C \frac{d}{dt} \Big[ \theta_{m}(t) - \theta_{m}(0) \Big] \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow RC \frac{d\theta_{m}(t)}{dt} + \theta_{m}(t) = \theta_{0}$$



Sistemas de primeira ordem (III)



$$\begin{cases} q_{i}(t) = q_{o}(t) + A \frac{dh(t)}{dt} \\ q_{o}(t) = \frac{h(t)}{R} \end{cases} \Leftrightarrow A \frac{dh(t)}{dt} + \frac{h(t)}{R} = q_{i}(t)$$



- Sistemas de primeira ordem (IV)
  - descritos por uma equação diferencial linear do tipo

$$\tau \frac{dy(t)}{dt} + y(t) = ku(t) \xrightarrow{L} \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{k}{\tau s + 1}$$



- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- 3. Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - 2. resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- 6. Análise de sistemas em malha fechada



- Sistemas de primeira ordem resposta ao impulso de Dirac (I)
  - como  $L\{\delta(t)\}=1$  vem

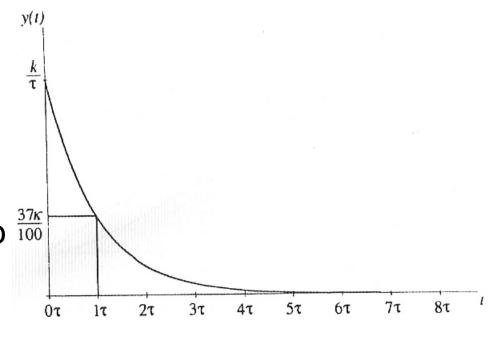
$$Y(s) = \frac{k}{\tau s + 1} U(s) \Leftrightarrow Y(s) = \frac{k}{\tau s + 1} = \frac{k}{\tau} \cdot \frac{1}{s + 1/\tau} \Rightarrow y(t) = \frac{k}{\tau} \cdot e^{-t/\tau}$$



 Sistemas de primeira ordem – resposta ao impulso de Dirac (II)

$$y(t) = \frac{k}{\tau} \cdot e^{-t/\tau}$$

• para  $t = \tau$  a resposta é aproximadamente 37% do valor máximo  $\frac{37\kappa}{100}$ 





- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- 3. Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - 1. resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - 2. resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- 6. Análise de sistemas em malha fechada



- Sistemas de primeira ordem resposta ao degrau (I)
  - como  $L\{u(t)\}=1/s$  vem

$$Y(s) = \frac{k}{\tau s + 1} U(s) \Leftrightarrow Y(s) = \frac{k}{\tau s + 1} \cdot \frac{1}{s} = k \cdot \left(\frac{1}{s} - \frac{\tau}{\tau s + 1}\right)$$
  
$$\Rightarrow y(t) = k \cdot \left(1 - e^{-t/\tau}\right)$$

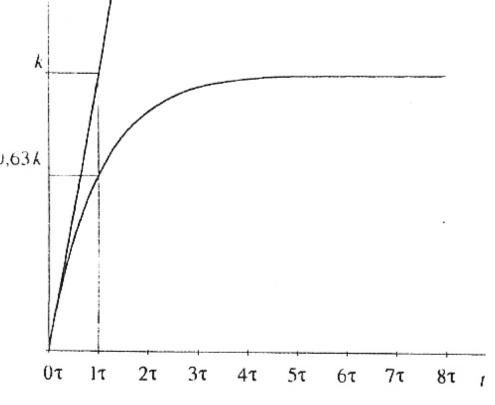


Sistemas de primeira ordem – resposta ao

y(1)

degrau (II)

$$y(t) = k \cdot (1 - e^{-t/\tau})$$

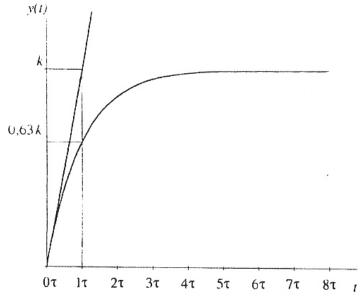




Sistemas de primeira ordem – resposta ao degrau (III)

• declive da tangente na origem é  $k/\tau$ 

- para  $t = \tau$  a resposta é 0,632 do valor final
- para  $t = 4\tau$  a resposta é 0,982 do valor final



- considera-se que em regime permanente a resposta atingiu o seu valor final quando está no intervalo de ±1,8% do valor final
  - neste caso, o tempo de estabelecimento é  $t_s = 4\tau$



- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- 3. Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - 2. resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- 6. Análise de sistemas em malha fechada

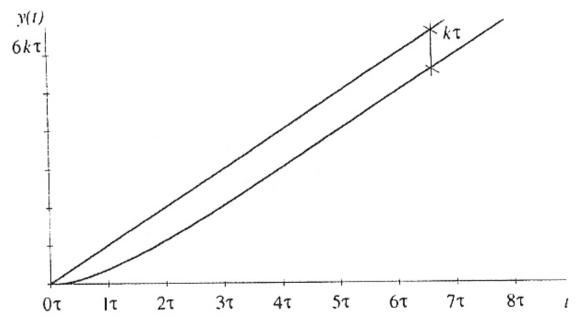


- Sistemas de primeira ordem resposta à rampa (I)
  - para  $\begin{cases} u(t) = 0, & t < 0 \\ u(t) = t, & t \ge 0 \end{cases}$  vem  $L\{u(t)\} = 1/s^2$
  - logo, resulta

$$Y(s) = \frac{k}{\tau s + 1} U(s) \Leftrightarrow Y(s) = \frac{k}{\tau s + 1} \cdot \frac{1}{s^2} = k \cdot \left(\frac{1}{s^2} - \frac{\tau}{s} + \frac{\tau^2}{\tau s + 1}\right)$$
$$\Rightarrow y(t) = k \cdot \left(t - \tau + \tau e^{-t/\tau}\right), \quad t \ge 0$$



 Sistemas de primeira ordem – resposta à rampa (II)



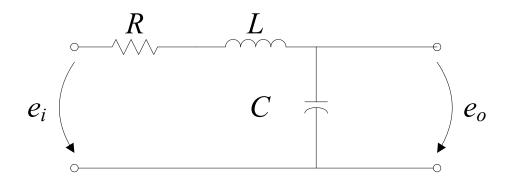
• quando  $t \to \infty$ ,  $y(t) \approx k(t-\tau)$ 



- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- 3. Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - 1. resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - 2. resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- 6. Análise de sistemas em malha fechada



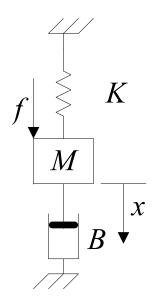
Sistemas de segunda ordem (I)



$$F.T. = \frac{E_o(s)}{E_i(s)} = \frac{1}{s^2 LC + sRC + 1}$$



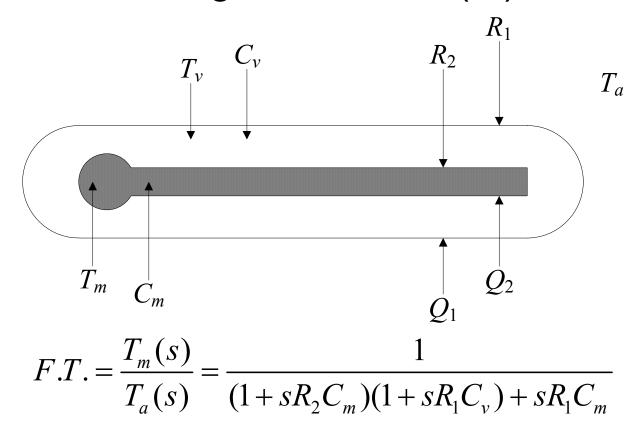
Sistemas de segunda ordem (II)



$$F.T. = \frac{X(s)}{F(s)} = \frac{1}{s^2M + sB + K}$$

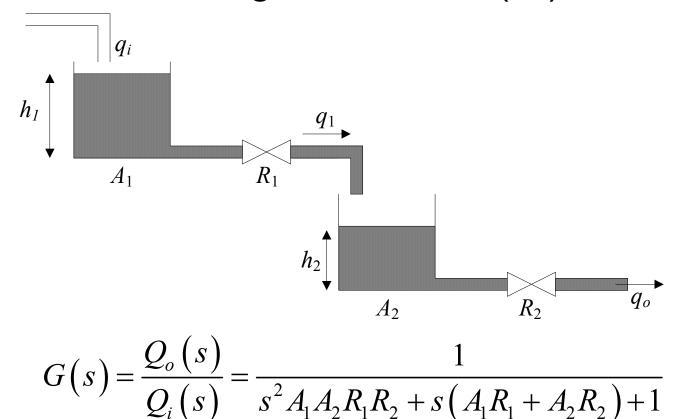


Sistemas de segunda ordem (III)





Sistemas de segunda ordem (IV)





- Sistemas de segunda ordem (IV)
  - um sistema de segunda ordem apresenta uma equação do tipo

$$\frac{d^2y(t)}{dt^2} + 2\zeta\omega_n \frac{dy(t)}{dt} + \omega_n^2 y(t) = K\omega_n^2 u(t)$$

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{K\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

- $\omega_n$  frequência natural não amortecida
- ζ coeficiente de amortecimento
- K ganho em regime permanente



- Sistemas de segunda ordem (V)
  - forma canónica da função de transferência de um sistema de segunda ordem

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

• considerando o ganho em regime permanente K = 1



Sistemas de segunda ordem (VI)

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

- resposta do sistema pode ser dividida em três categorias, dependendo do valor de ζ
  - subamortecida,  $0 \le \zeta < 1$
  - amortecimento crítico,  $\zeta = 1$
  - sobreamortecida,  $\zeta > 1$



- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- 3. Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - 1. resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- 6. Análise de sistemas em malha fechada



- Sistemas de segunda ordem resposta ao degrau unitário (I)
  - como  $L\{u(t)\}=1/s$  vem

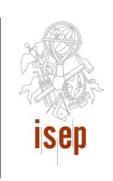
$$Y(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \cdot U(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \cdot \frac{1}{s}$$

 no cálculo da transformada inversa podem ocorrer três casos

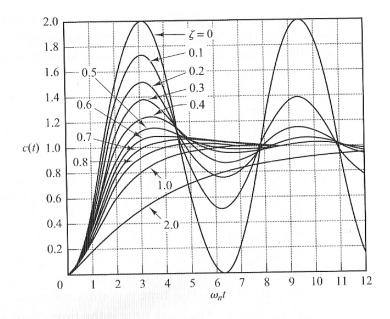


- Sistemas de segunda ordem resposta ao degrau unitário (II)
  - $0 \le \zeta < 1$  $y(t) = 1 - \frac{e^{-\zeta \omega_n t}}{\sqrt{1 - \zeta^2}} \operatorname{sen} \left[ \sqrt{1 - \zeta^2} \omega_n t + \arccos(\zeta) \right]$
  - $\zeta = 1$  $y(t) = 1 - e^{-\omega_n t} (1 + \omega_n t)$

• 
$$\zeta > 1$$
  
 $y(t) = 1 + \frac{1}{2\sqrt{\zeta^2 - 1}} \left[ \frac{e^{-(\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n t}}{\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1}} - \frac{e^{-(\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n t}}{\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1}} \right]$ 



 Sistemas de segunda ordem – resposta ao degrau unitário (III)



• resposta oscilatória para  $\zeta < 1$  e monótona crescente para  $\zeta \ge 1$ 

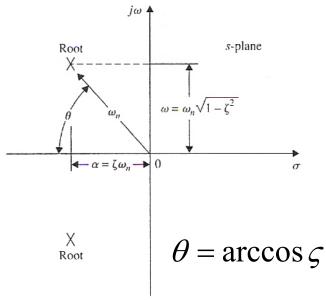


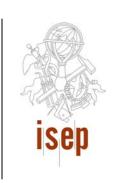
- Sistemas de segunda ordem resposta ao degrau unitário (IV)
  - quando  $0 \le \zeta < 1$  a resposta é oscilatória e os pólos da função de transferência são

$$-\zeta\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1-\zeta^2}$$

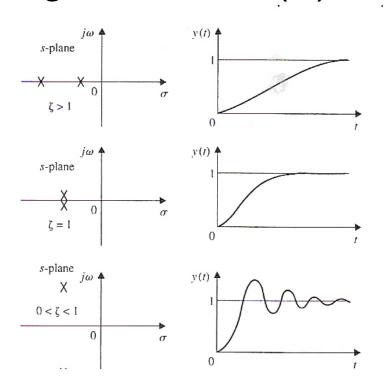
- parte real dos pólos
   é a razão de decaimento
- parte imaginária é a frequência de oscilação

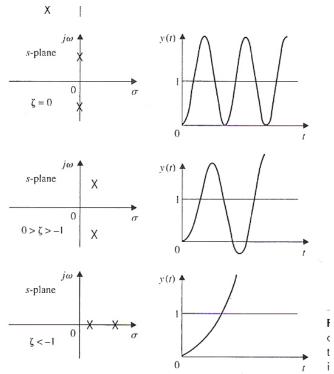
$$\omega_d = \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}$$





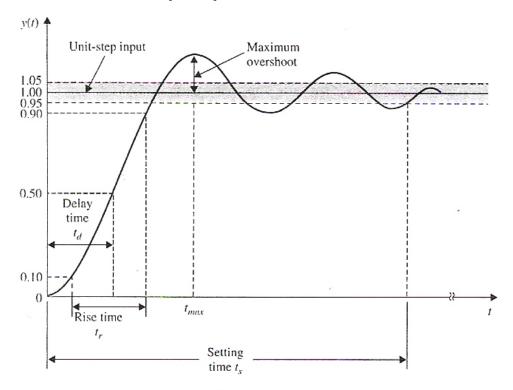
 Sistemas de segunda ordem – resposta ao degrau unitário (V)







 Sistemas de segunda ordem – resposta ao degrau unitário (VI)





- Sistemas de segunda ordem resposta ao degrau unitário (VII)
  - note-se que  $\omega_d \le \omega_n$  e que  $\omega_d = \omega_n$  para  $\zeta = 0$ 
    - $\omega_n$  frequência natural não amortecida
    - $\omega_d$  frequência amortecida
  - quando  $0 \le \zeta < 1$  tem particular interesse o valor máximo de y(t) e o instante  $t_p$  para o qual ocorre
  - calculando a derivada de y(t) e igualando a zero vem

$$t_{p} = \frac{\pi}{\omega_{n} \sqrt{1 - \zeta^{2}}}, \quad y(t_{p}) = 1 + e^{-\frac{\zeta \pi}{\sqrt{1 - \zeta^{2}}}}$$



- Sistemas de segunda ordem resposta ao degrau unitário (VIII)
  - definindo sobreelongação (overshoot) da resposta

$$M_p = \frac{\text{Valor Maximo} - \text{Valor Final}}{\text{Valor Final}}$$

vem

$$M_p = e^{-\frac{\zeta\pi}{\sqrt{1-\zeta^2}}}$$

• se a resposta y(t) for oscilatória ( $0 \le \zeta < 1$ ) as expressões de  $t_p$  e  $y(t_p)$  permitem identificar os parâmetros da função de transferência ( $\zeta$ ,  $\omega_n$ )



- Sistemas de segunda ordem resposta ao degrau unitário (IX)
  - para a resposta y(t) estar no intervalo de ±5% do valor final, é necessário um tempo de estabelecimento t<sub>s</sub> (settling time) de

$$t_{s} = \frac{3}{\zeta \omega_{n}}$$

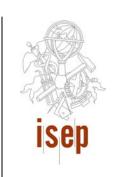
 para a resposta y(t) estar no intervalo de ±1,8% do valor final, é necessário um tempo de estabelecimento t<sub>s</sub> (settling time) de

$$t_{s} = \frac{4}{\zeta \omega_{n}}$$



- Sistemas de segunda ordem resposta ao degrau unitário (X)
  - outra característica importante é o tempo de subida t<sub>r</sub> (rise time) definido como o tempo necessário para a resposta subir de 10% a 90% do valor final
  - apesar de não existir uma expressão analítica para t<sub>r</sub>, a fórmula seguinte constitui uma boa aproximação

$$t_r \approx \frac{e^{\theta/\tan(\theta)}}{\omega_n}, \quad \theta = \arccos(\zeta)$$



 Sistemas de segunda ordem – resposta ao degrau unitário (XI)

$$t_p = \frac{\pi}{\omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}}, \quad y(t_p) = 1 + e^{-\frac{\zeta \pi}{\sqrt{1 - \zeta^2}}}$$

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \qquad M_p = e^{-\frac{\zeta\pi}{\sqrt{1-\zeta^2}}}$$

$$t_s = \frac{4}{\zeta\omega_n}$$

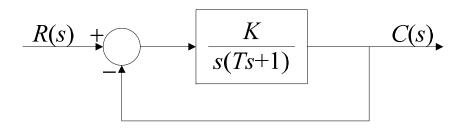
$$e^{\theta/\tan(\theta)}$$

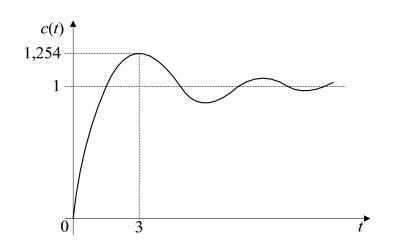
$$M_p = e^{-\frac{\zeta h}{\sqrt{1-\zeta^2}}}$$

$$t_{s} = \frac{4}{\zeta \omega_{n}}$$

$$t_r \approx \frac{e^{\theta/\tan(\theta)}}{\omega_r}, \quad \theta = \arccos(\zeta)$$

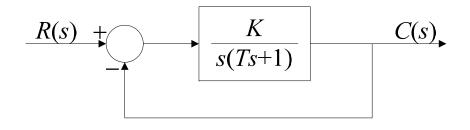


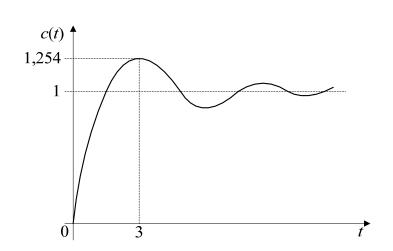




- Sistemas de segunda ordem – exemplo 1 (I)
  - considere o sistema representado na figura superior
  - para uma entrada u(t) em degrau unitário, obtémse a resposta c(t) representada na figura inferior
  - determine os valores de K e T



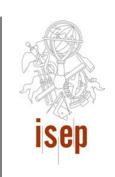


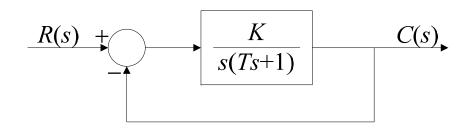


 Sistemas de segunda ordem – exemplo 1 (II)

$$\begin{cases} t_{p} = \frac{\pi}{\omega_{n} \sqrt{1 - \zeta^{2}}} = 3\\ M_{p} = e^{-\frac{\zeta\pi}{\sqrt{1 - \zeta^{2}}}} = 0,254 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \omega_n = 1{,}14 \text{ rad/s} \\ \zeta = 0{,}400 \end{cases}$$





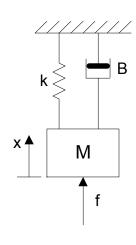
 Sistemas de segunda ordem – exemplo 1 (III)

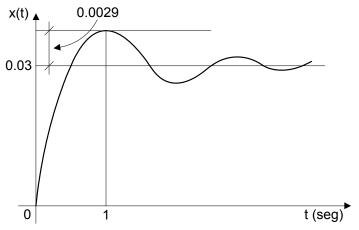
$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\frac{K}{T}}{s^2 + \frac{1}{T}s + \frac{K}{T}}$$

$$\begin{array}{c}
c(t) \\
1,254 \\
1 \\
0 \\
3
\end{array}$$

$$\begin{cases} \frac{K}{T} = \omega_n^2 \\ \frac{1}{T} = 2\zeta\omega_n \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} K = 1,425 \\ T = 1,096 \text{ seg} \end{cases}$$

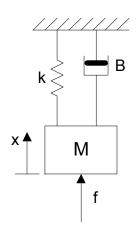


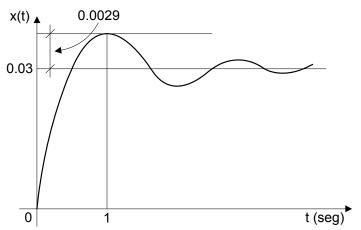




- Sistemas de segunda ordem – exemplo 2 (I)
  - considere o sistema mecânico representado na figura superior
  - quando é aplicada uma força f(t) = 8,9 N, t ≥ 0, a resposta temporal x(t) do sistema (i.e. o deslocamento), é a indicada na figura inferior
  - calcule os valores de M,
     k e B





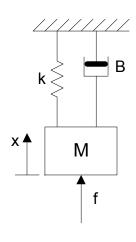


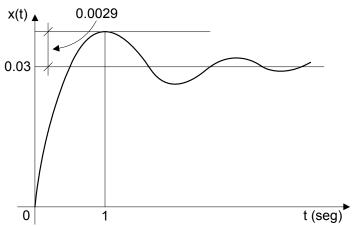
 Sistemas de segunda ordem – exemplo 2 (II)

$$\frac{X(s)}{F(s)} = \frac{1}{s^2M + sB + k}$$

$$\frac{X(s)}{F(s)} = \frac{1}{k} \cdot \frac{\frac{k}{M}}{s^2 + s \frac{B}{M} + \frac{k}{M}}$$







 Sistemas de segunda ordem – exemplo 2 (III)

$$\begin{cases} \omega_n^2 = \frac{k}{M} \\ 2\zeta\omega_n = \frac{B}{M} \end{cases}$$

$$\text{ganho} = \frac{1}{k}$$

$$\begin{cases} k = 296,7 \text{ N/m} \\ M = 19,2 \text{ kg} \\ B = 90,62 \text{ Nsm}^{-1} \end{cases}$$



- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - 1. resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - 2. resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- Análise de sistemas em malha fechada



- Sistemas de ordem elevada
  - resposta de sistemas de ordem superior a dois pode ser obtida como combinação linear das respostas de ordem mais baixa
  - fazendo a expansão, em fracções simples, da função de transferência, vem

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = W(s) = b_0 + \frac{a_{11}}{s + p_1} + \dots + \frac{a_{1k}}{(s + p_1)^k} + \dots + \frac{a_{l1}}{s + p_l} + \dots + \frac{a_{lm}}{(s + p_l)^m}$$

• onde  $-p_1, -p_2, ..., -p_l$  são pólos distintos de W(s) com multiplicidades k, ..., m



- Sistemas de ordem elevada
  - cada parcela da expressão anterior contribui para a resposta impulsional  $\omega(t)$ , com uma parcela

$$L^{-1}\left\{\frac{A}{(s+p)^{m}}\right\} = A\frac{t^{m-1}}{(m-1)!}e^{-pt}$$

- se Re(-p) < 0 a parcela tende para zero quando t→+∞
- quanto maior |Re(-p)| mais rápida é essa convergência



- Sistemas de ordem elevada
  - isto significa que ω(t) é dominada pela contribuição dos pólos mais próximos da origem pois o transitório demora mais tempo a desaparecer
  - as parcelas anteriores designam-se de modos naturais do sistema com função de transferência W(s)



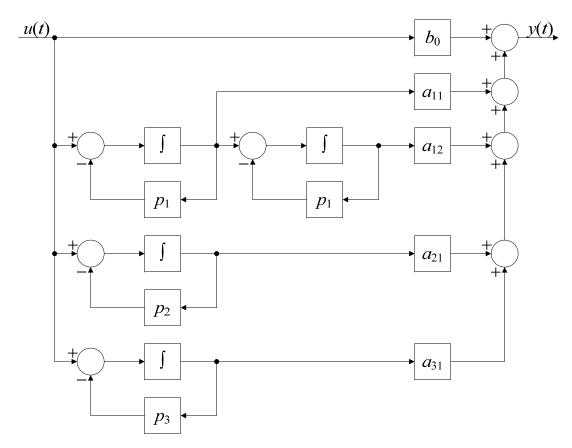
- Sistemas de ordem elevada
  - a partir da expressão é possível desenhar um diagrama de blocos e obter informação sobre a dinâmica do sistema por simples inspecção
  - por exemplo, para

$$W(s) = b_0 + \frac{a_{11}}{s + p_1} + \frac{a_{12}}{(s + p_1)^2} + \frac{a_{21}}{s + p_2} + \frac{a_{31}}{s + p_3}$$

sistema com três modos distintos



Sistemas de ordem elevada





- Sistemas de ordem elevada
  - quando alguns dos pólos são números complexos os coeficientes no diagrama de blocos não são números reais
  - este problema pode ser evitado agrupando o par de pólos complexos conjugados



Sistemas de ordem elevada

$$W(s) = \frac{1}{(s+p)(s+p^*)}, \quad p = a+jb$$

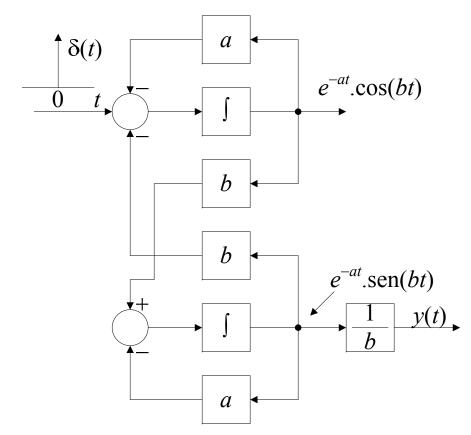
$$W(s) = \frac{j}{2b} \left( \frac{1}{s+p} - \frac{1}{s+p^*} \right)$$

logo

$$\omega(t) = L^{-1} \{ W(s) \} = \frac{j}{2b} \left[ e^{-(a+jb)t} - e^{-(a-jb)t} \right] = \frac{1}{b} e^{-at} \operatorname{sen}(bt)$$



Sistemas de ordem elevada





- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - 1. resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - 2. resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- 6. Análise de sistemas em malha fechada



- Efeito dos zeros na resposta ao degrau
  - viu-se anteriormente que

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = W(s) = b_0 + \frac{a_{11}}{s + p_1} + \dots + \frac{a_{1k}}{(s + p_1)^k} + \dots + \frac{a_{l1}}{s + p_l} + \dots + \frac{a_{lm}}{(s + p_l)^m}$$

- zeros da função de transferência não influenciam a estabilidade
  - determinada unicamente pelos pólos
- contudo, os factores  $a_{ij}$  na decomposição dependem dos zeros de W(s)



- Efeito dos zeros na resposta ao degrau
  - analisar o efeito de um zero adicional em sistemas de primeira e de segunda ordem
  - para um sistema de primeira ordem a função de transferência vem

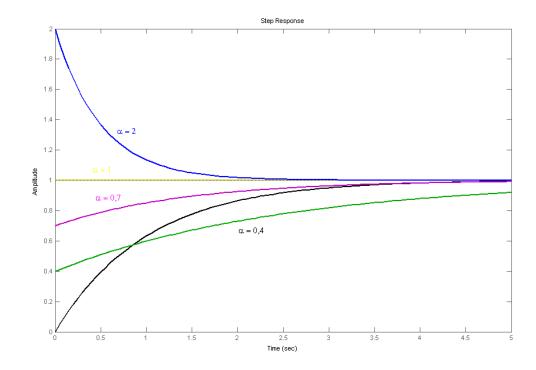
$$H_1(s) = \alpha \frac{s+1}{s+\alpha}$$
 (zero no SPE – negativo)

$$H_2(s) = \alpha \frac{1-s}{s+\alpha}$$
 (zero no SPD – positivo)



- Efeito dos zeros na resposta ao degrau
  - para uma entrada em degrau unitário vem

$$H_1(s) = \alpha \frac{s+1}{s+\alpha}$$

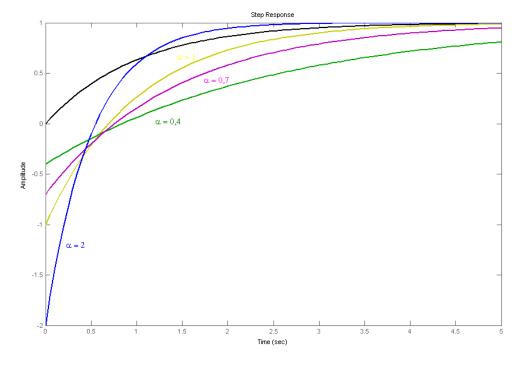




- Efeito dos zeros na resposta ao degrau
  - para uma entrada em degrau unitário vem

$$H_2(s) = \alpha \frac{1-s}{s+\alpha}$$

para H<sub>2</sub>(s) a
 presença de um
 zero no SPD
 origina uma
 resposta do "tipo
 inverso", porque
 começa no
 sentido inverso da
 entrada





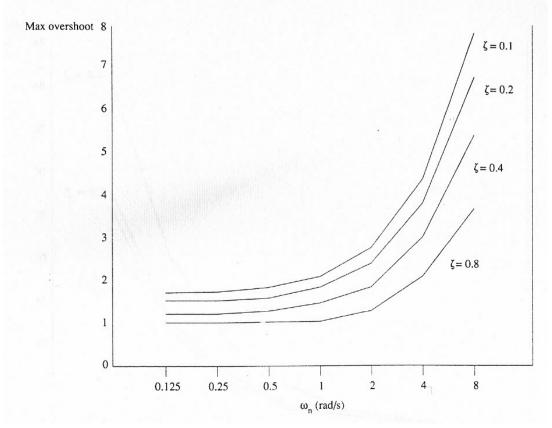
- Efeito dos zeros na resposta ao degrau
  - para um sistema de segunda ordem a função de transferência vem

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

 para a entrada em degrau a máxima sobreelongação vem



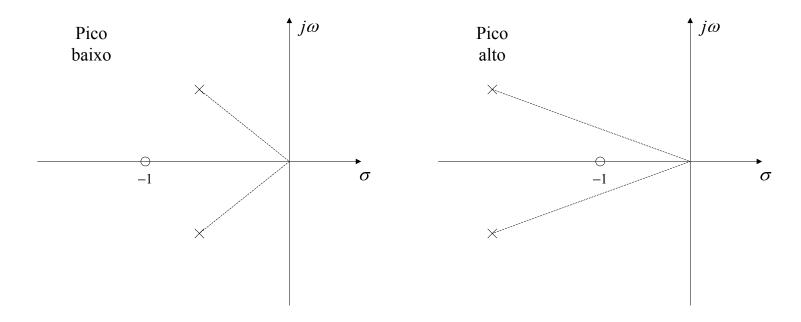
Efeito dos zeros na resposta ao degrau



- para um sistema sem zero as curvas seriam rectas horizontais
- a sobreelongação aumenta com a rapidez do sistema, isto é, quando ω<sub>n</sub> aumenta e ζ diminui



- Efeito dos zeros na resposta ao degrau
  - sobreelongação aumenta com a rapidez do sistema, isto é, quando  $\omega_n$  aumenta e  $\zeta$  diminui





- Efeito dos zeros na resposta ao degrau
  - tempo de pico  $t_p$  varia pouco para um sistema de segunda ordem com e sem zero
  - de facto, as mudanças só são significativas para valores elevados de  $\omega_n$

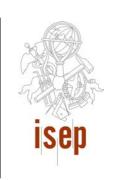


- Efeito dos zeros na resposta ao degrau
  - resposta ao degrau unitário de sistemas com funções de transferência ( $\omega_n = 8$  e  $\zeta = 0,1$ )

$$H(s) = \frac{64}{s^2 + 1,6s + 64}$$

$$H'(s) = \frac{64(s+1)}{s^2+1,6s+64}$$
 (zero no SPE – negativo)

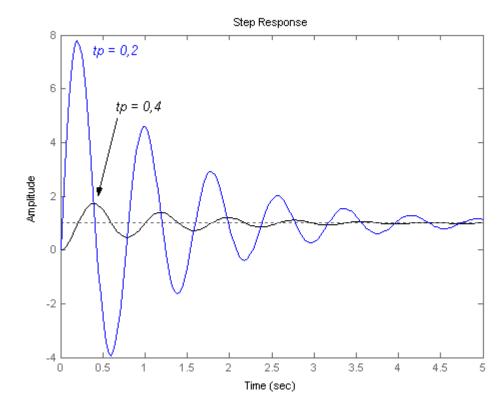
$$H''(s) = \frac{64(1-s)}{s^2+1.6s+64}$$
 (zero no SPD – positivo)



Efeito dos zeros na resposta ao degrau

$$H(s) = \frac{64}{s^2 + 1,6s + 64}$$

$$H'(s) = \frac{64(s+1)}{s^2+1,6s+64}$$



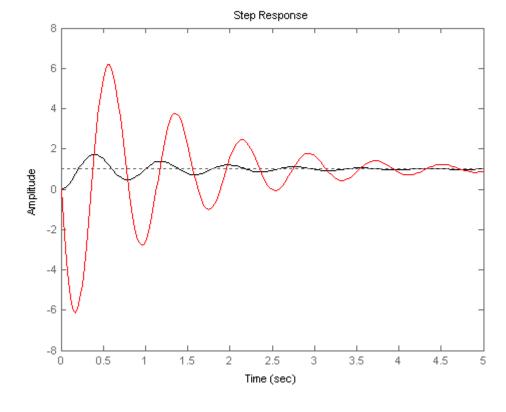


Efeito dos zeros na resposta ao degrau

$$H(s) = \frac{64}{s^2 + 1,6s + 64}$$

$$H''(s) = \frac{64(1-s)}{s^2 + 1,6s + 64}$$

 para o caso de um zero no SPD ocorre uma subelongação (undershot) na resposta

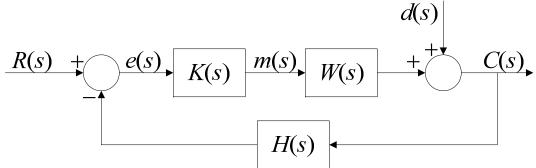




- Análise de sistemas em malha aberta
- 2. Função de transferência e integral de convolução
- Análise da resposta transitória de sistemas de primeira e de segunda ordem
  - 1. resposta de sistemas de primeira ordem
    - 1. ao impulso de Dirac
    - 2. ao degrau
    - 3. à rampa
  - 2. resposta de sistemas de segunda ordem
    - 1. ao degrau
- 4. Sistemas de ordem mais elevada
- 5. Efeito dos zeros na resposta ao degrau
- 6. Análise de sistemas em malha fechada



- Análise em regime permanente
  - considere-se o sistema



$$C(s) = \frac{K(s)W(s)}{1 + K(s)W(s)H(s)}R(s) + \frac{1}{1 + K(s)W(s)H(s)}D(s)$$

$$E(s) = \frac{1}{1 + K(s)W(s)H(s)} [R(s) - H(s)D(s)]$$



- Análise em regime permanente
  - por exemplo, considere-se que
    - K(s) = K (controlador proporcional)

• 
$$W(s) = \frac{1}{s+1}$$
,  $H(s) = 1$ 



- Análise em regime permanente
  - substituindo, vem

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

$$E(s) = \frac{1}{1 + \frac{K}{s+1}} [R(s) - D(s)]$$



- Análise em regime permanente
  - considerando

$$D(s) = 0$$

• em t = 0 é aplicado um degrau na entrada, tal que

$$r(t) = 20 \cdot u(t) \rightarrow R(s) = \frac{20}{s}$$



- Análise em regime permanente
  - pelo teorema do valor final, o valor do erro e da saída em regime permanente (steady state)

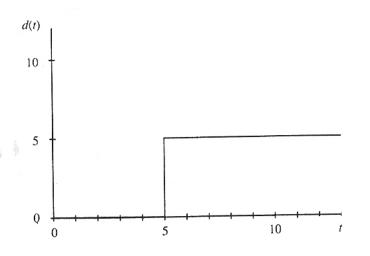
$$e_{ss} = \lim_{t \to \infty} e(t) = \lim_{s \to 0} sE(s) = \lim_{s \to 0} \left[ s \cdot \frac{20}{s} \cdot \frac{1}{1 + K/(s+1)} \right]$$

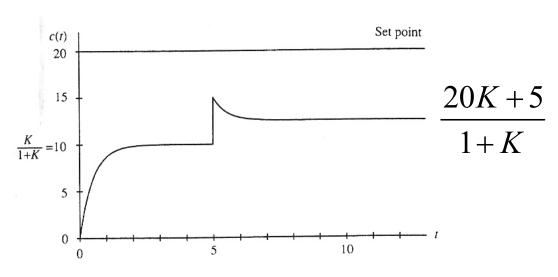
$$c_{ss} = \lim_{t \to \infty} c(t) = \lim_{s \to 0} sC(s) = \lim_{s \to 0} \left[ s \cdot \frac{20}{s} \cdot \frac{K/(s+1)}{1 + K/(s+1)} \right]$$

$$e_{ss} = \frac{20}{1+K}$$
  $c_{ss} = 20\frac{K}{1+K}$ 



- Análise em regime permanente
  - resposta a uma perturbação  $d(t) = 5 \cdot u(t-5)$  para um controlador K = 1







- Análise em regime permanente
  - erro depende da amplitude da perturbação d(t)

$$e_{ss} = \frac{20}{1+K}$$

- quanto maior o valor do ganho K menor o erro
- contudo, existem limitações para o valor de K



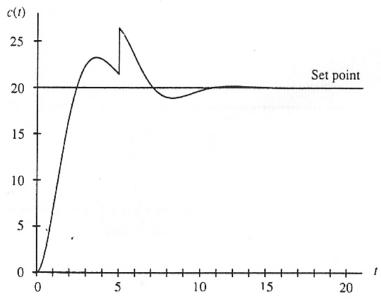
- Análise em regime permanente
  - uma alternativa consiste em adoptar um controlador integral

$$K(s) = \frac{K}{s} \implies m(t) = K \int_{0}^{t} e(t') dt'$$

 neste caso, a saída do controlador só pára quando o erro é nulo



- Análise em regime permanente
  - efeito da introdução de um controlador integral
  - erro em regime permanente  $e_{ss}$  é eliminado (com ou sem perturbação)



$$K(s) = \frac{1}{s}$$

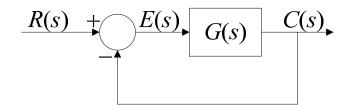


- Análise em regime permanente
  - analisa-se a resposta em regime permanente ao degrau unitário, à rampa e à parábola, para um sistema com realimentação unitária (H(s) = 1)
  - resposta transitória
    - determinada pela ordem do sistema (número de pólos)
  - resposta em regime permanente
    - depende somente do número de pólos da função de transferência em malha aberta na origem (i.e., do tipo de sistema)



- Análise em regime permanente
  - considere-se

$$G(s) = K(s) \cdot W(s), \quad H(s) = 1, \quad d = 0$$



$$e_{ss} = \lim_{t \to \infty} e(t) = \lim_{s \to 0} \left[ \frac{sR(s)}{1 + G(s)} \right]$$



- Análise em regime permanente
  - referência degrau unitário R(s) = 1/s
  - para

$$G(s) = \frac{K(1 + b_1 s + b_2 s^2 + \dots + b_m s^m)}{s^l (1 + a_1 s + a_2 s^2 + \dots + a_n s^n)}$$

• com  $l \ge 0$ ,  $l + n \ge m$ , então

$$\lim_{s\to 0} G(s) = \begin{cases} K, & \text{se} \quad l=0\\ \infty, & \text{se} \quad l\ge 1 \end{cases}$$



- Análise em regime permanente
  - referência degrau unitário R(s) = 1/s
  - este limite designa-se por Coeficiente de Erro Estático de Posição

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

resultando

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} \frac{s \cdot \frac{1}{s}}{1 + G(s)} = \frac{1}{1 + K_p} = \begin{cases} \frac{1}{1 + K}, & \text{se } l = 0\\ 0, & \text{se } l \ge 1 \end{cases}$$



- Análise em regime permanente
  - referência rampa unitária  $R(s) = 1/s^2$
  - neste caso

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} \frac{s \cdot \frac{1}{s^2}}{1 + G(s)} = \lim_{s \to 0} \frac{1}{sG(s)}$$

 define-se Coeficiente de Erro Estático de Velocidade

$$K_{v} = \lim_{s \to 0} sG(s)$$



- Análise em regime permanente
  - referência rampa unitária  $R(s) = 1/s^2$

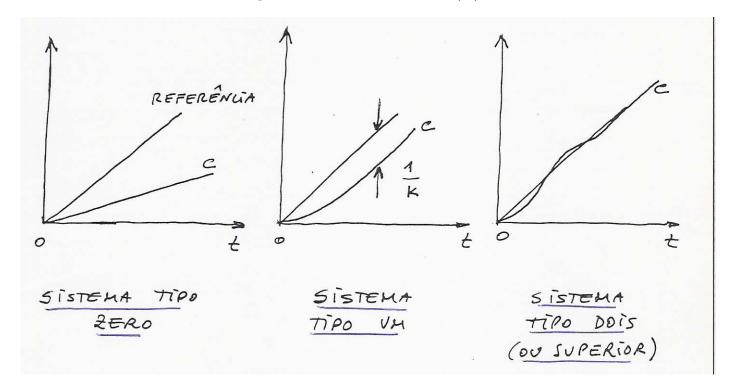
$$K_{v} = \lim_{s \to 0} sG(s) = \begin{cases} 0, & \text{se} \quad l = 0 \\ K, & \text{se} \quad l = 1 \\ \infty, & \text{se} \quad l \ge 2 \end{cases}$$

resultando

$$e_{ss} = \begin{cases} \infty, & \text{se} \quad l = 0\\ \frac{1}{K}, & \text{se} \quad l = 1\\ 0, & \text{se} \quad l \ge 2 \end{cases}$$



- Análise em regime permanente
  - referência rampa unitária  $R(s) = 1/s^2$



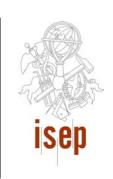


- Análise em regime permanente
  - referência parábola unitário  $R(s) = 1/s^3$

• para 
$$r(t) = \frac{1}{2}t^2$$
,  $R(s) = \frac{1}{s^3}$ 

vem

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} \frac{s \cdot \left(\frac{1}{s^3}\right)}{1 + G(s)} = \lim_{s \to 0} \frac{1}{s^2 G(s)}$$



- Análise em regime permanente
  - referência parábola unitário  $R(s) = 1/s^3$
  - define-se Coeficiente de Erro Estático de Aceleração

$$K_a = \lim_{s \to 0} s^2 G(s)$$

$$K_{a} = \lim_{s \to 0} s^{2}G(s) = \begin{cases} 0, & \text{se } l = 0, 1 \\ K, & \text{se } l = 2 \\ \infty, & \text{se } l = 2 \end{cases} \qquad e_{ss} = \begin{cases} \infty, & \text{se } l = 0, 1 \\ \frac{1}{K}, & \text{se } l = 2 \\ 0, & \text{se } l \ge 3 \end{cases}$$

$$e_{ss} = \begin{cases} \infty, & \text{se} \quad l = 0, 1 \\ \frac{1}{K}, & \text{se} \quad l = 2 \\ 0, & \text{se} \quad l \ge 3 \end{cases}$$



- Análise em regime permanente
  - erro em regime permanente para um sistema estável

| sinal de   | tipo              | de              | sistema         |           |
|------------|-------------------|-----------------|-----------------|-----------|
| referência | l=0               | l = 1           | l = 2           | $l \ge 3$ |
| degrau     | $\frac{1}{1+k_p}$ | 0               | 0               | 0         |
| rampa      | $\infty$          | $\frac{1}{k_v}$ | 0               | 0         |
| parabola   | $\infty$          | $\infty$        | $\frac{1}{k_a}$ | 0         |



- Análise em regime permanente
  - adicionar integradores ao controlador
    - melhora a resposta em regime permanente
    - mas degrada a estabilidade