

# Circuitos Elétricos III

Prof. Danilo Melges  
([danielomelges@cpdee.ufmg.br](mailto:danielomelges@cpdee.ufmg.br))

Depto. de Engenharia Elétrica  
Universidade Federal de Minas Gerais

# A Transformada de Laplace na análise de circuitos – Parte 3

# Função de transferência e resposta de regime permanente senoidal

- **Função de transferência:** usada para calcular a resposta em regime permanente a uma entrada senoidal.

$$x(t) = A \cos(\omega t + \phi),$$

- Re-escrevendo:  $x(t) = A \cos \omega t \cos \phi - A \sin \omega t \sin \phi$

- Transf. Laplace: 
$$X(s) = \frac{(A \cos \phi)s}{s^2 + \omega^2} - \frac{(A \sin \phi)\omega}{s^2 + \omega^2}$$
$$= \frac{A(s \cos \phi - \omega \sin \phi)}{s^2 + \omega^2}.$$

# Função de transferência e resposta de regime permanente senoidal

$$Y(s) = H(s)X(s)$$

$$Y(s) = H(s) \frac{A(s \cos \phi - \omega \operatorname{sen} \phi)}{s^2 + \omega^2}$$

- EFP: 
$$Y(s) = \frac{K_1}{s - j\omega} + \frac{K_1^*}{s + j\omega}$$
  
+  $\sum$  dos termos gerados pelos pólos de  $H(s)$

# Função de transferência e resposta de regime permanente senoidal

$$Y(s) = H(s)X(s)$$

$$Y(s) = H(s) \frac{A(s \cos \phi - \omega \operatorname{sen} \phi)}{s^2 + \omega^2}$$

- EFP: 
$$Y(s) = \frac{K_1}{s - j\omega} + \frac{K_1^*}{s + j\omega}$$
  
+  $\sum$  dos termos gerados pelos pólos de  $H(s)$

Os termos gerados pelos pólos de  $H(s)$  não contribuem para a resposta de regime permanente.

# Função de transferência e resposta de regime permanente senoidal

$$Y(s) = \frac{K_1}{s - j\omega} + \frac{K_1^*}{s + j\omega}$$

+  $\left[ \sum \text{dos termos gerados pelos pólos de } H(s) \right]$

Determinam a resposta de regime permanente (RRP).

$$Y(s) = H(s) \frac{A(s \cos \phi - \omega \operatorname{sen} \phi)}{s^2 + \omega^2}$$

$$\begin{aligned} K_1 &= \left. \frac{H(s)A(s \cos \phi - \omega \operatorname{sen} \phi)}{s + j\omega} \right|_{s=j\omega} \\ &= \frac{H(j\omega)A(j\omega \cos \phi - \omega \operatorname{sen} \phi)}{2j\omega} \\ &= \frac{H(j\omega)A(\cos \phi + j \operatorname{sen} \phi)}{2} = \frac{1}{2} H(j\omega) A e^{j\phi}. \end{aligned}$$

# Função de transferência e resposta de regime permanente senoidal

$$\begin{aligned} K_1 &= \left. \frac{H(s)A(s \cos \phi - \omega \operatorname{sen} \phi)}{s + j\omega} \right|_{s=j\omega} \\ &= \frac{H(j\omega)A(j\omega \cos \phi - \omega \operatorname{sen} \phi)}{2j\omega} \\ &= \frac{H(j\omega)A(\cos \phi + j \operatorname{sen} \phi)}{2} = \frac{1}{2}H(j\omega)Ae^{j\phi}. \end{aligned}$$

Escrevendo  $H(j\omega)$  na forma polar:  $H(j\omega) = |H(j\omega)|e^{j\theta(\omega)}$

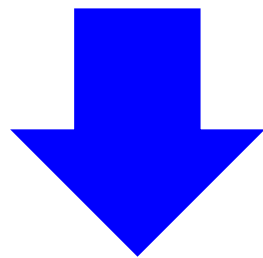
(tanto o módulo quanto o ângulo de fase variam com  $\omega$ .)

Obtemos: 
$$K_1 = \frac{A}{2} |H(j\omega)| e^{j[\theta(\omega) + \phi]}.$$

# Função de transferência e resposta de regime permanente senoidal

$$Y(s) = \frac{K_1}{s - j\omega} + \frac{K_1^*}{s + j\omega} \quad \text{com} \quad K_1 = \frac{A}{2} |H(j\omega)| e^{j[\theta(\omega) + \phi]}.$$

Transf.  
Inversa  
Laplace



$$\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{K}{s + \alpha - j\beta} + \frac{K^*}{s + \alpha + j\beta} \right\}$$
$$= 2 |K| e^{-\alpha t} \cos(\beta t + \theta).$$

$$y_{rp}(t) = A |H(j\omega)| \cos [\omega t + \phi + \theta(\omega)]$$



# Função de transferência e resposta de regime permanente senoidal

$$y_{rp}(t) = A|H(j\omega)| \cos [\omega t + \phi + \theta(\omega)]$$

- **Amplitude RRP:** Amplitude da fonte x módulo da função de transf.
- **Ângulo de fase da RRP:** ângulo de fase da fonte + ângulo de fase da função de transf

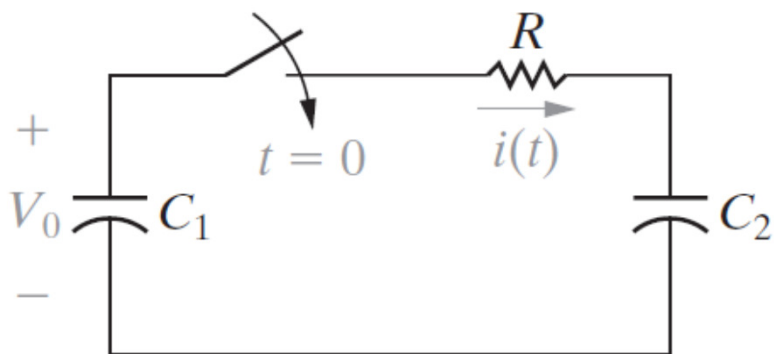
# Função impulso em análise de circuitos

- Função impulso:
  - chaveamento
  - excitação por fonte impulsiva

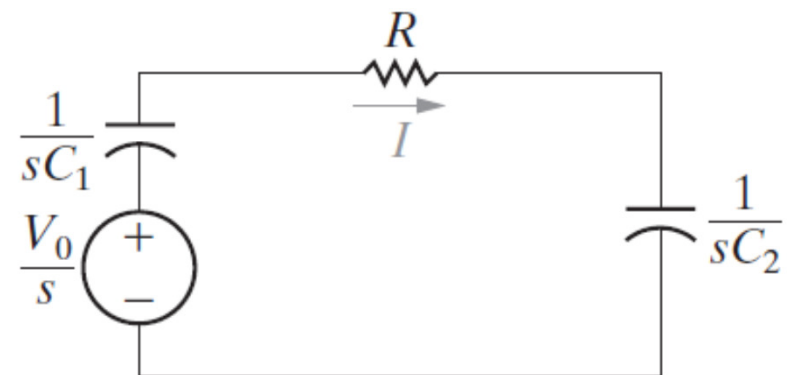
# Função impulso em análise de circuitos

- Exemplo 1: chaveamento
- Problema: determinar  $i(t)$  quando  $R \rightarrow 0$ . Carga inicial de  $C_2$  é nula.

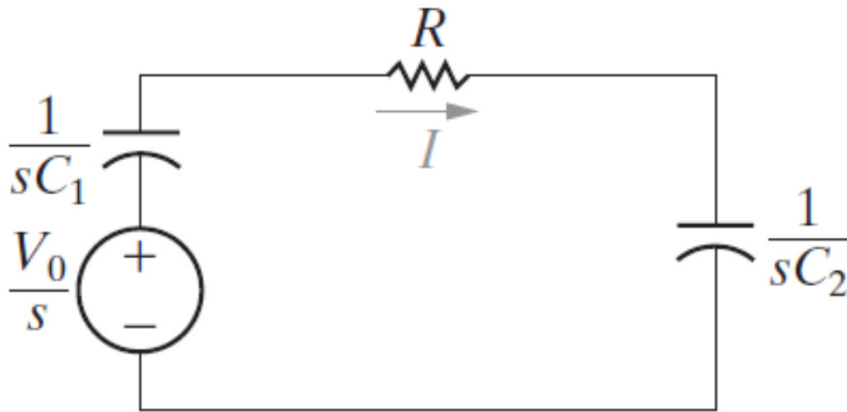
Circuito no tempo



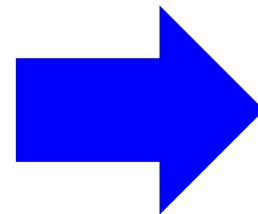
Circuito na frequência



# Função impulso em análise de circuitos



$$I = \frac{V_0/s}{R + (1/sC_1) + (1/sC_2)}$$
$$= \frac{V_0/R}{s + (1/RC_e)},$$



Transf.  
Inversa  
Laplace

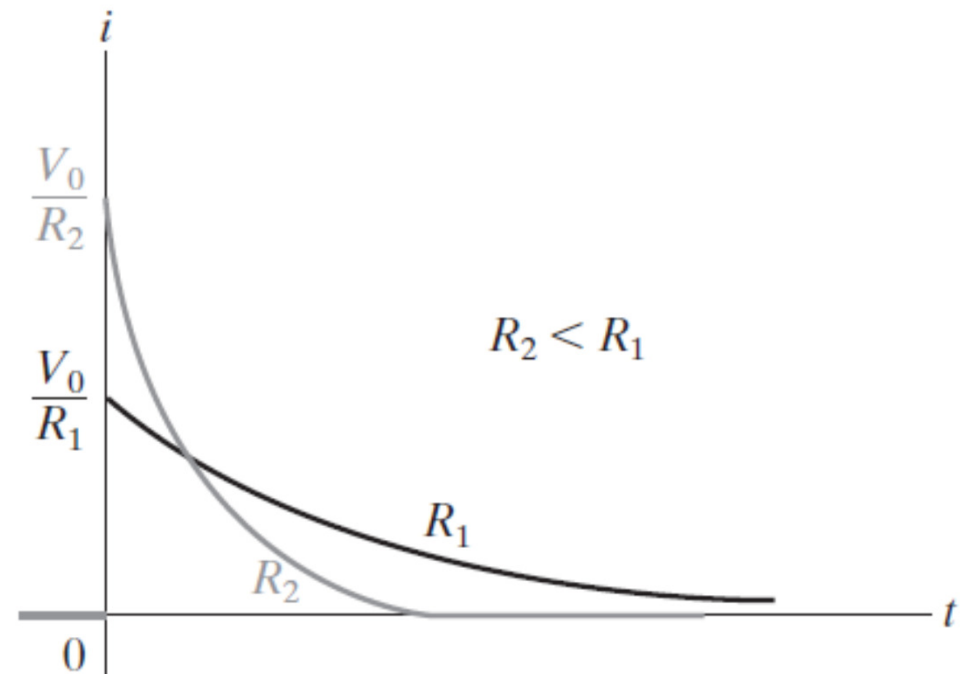
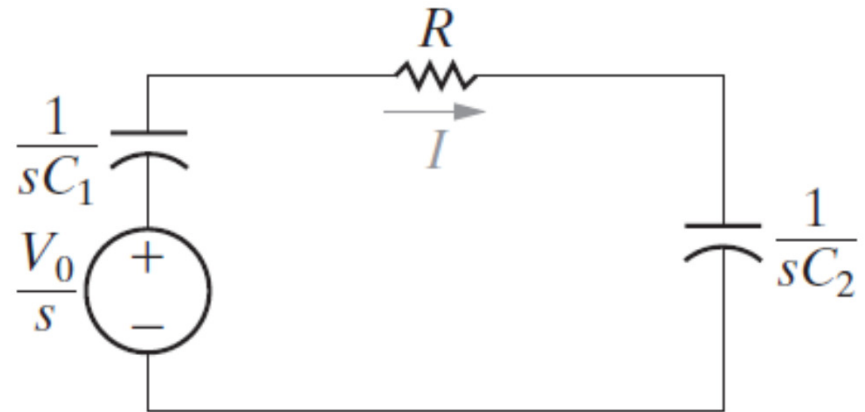
$$i = \left( \frac{V_0}{R} e^{-t/RC_e} \right) u(t),$$

# Função impulso em análise de circuitos

$$i = \left( \frac{V_0}{R} e^{-t/RC_e} \right) u(t),$$

- Qdo **R decresce**, a corrente inicial cresce ( $V_0/R$ ) e a constante de tempo decresce ( $RC_e$ ).

- Qdo  **$R \rightarrow 0$** ,  $i \rightarrow$  a função impulso.



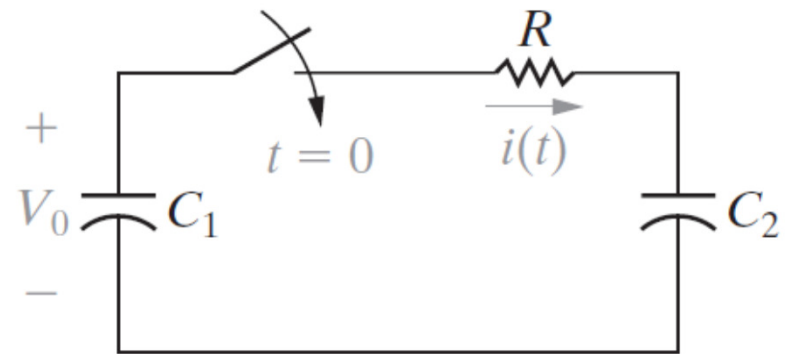
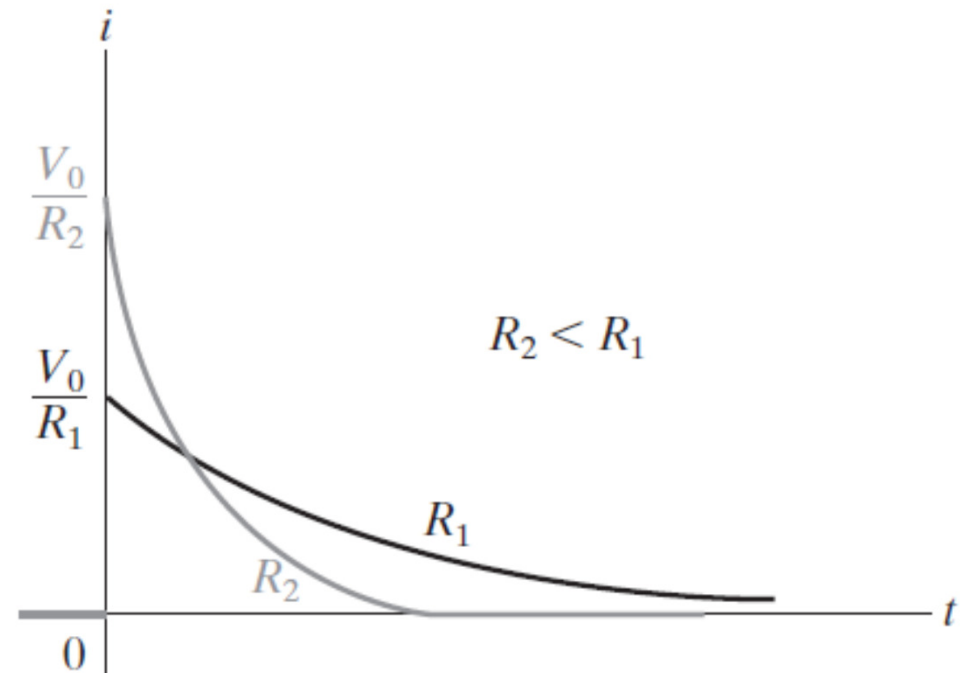
# Função impulso em análise de circuitos

$$i = \left( \frac{V_0}{R} e^{-t/RC_e} \right) u(t),$$

- **Área sob a  $i(t)$ :** carga total transferida para  $C_2$  depois que a chave fechou.

$$\text{Área} = q = \int_{0^-}^{\infty} \frac{V_0}{R} e^{-t/RC_e} dt = V_0 C_e$$

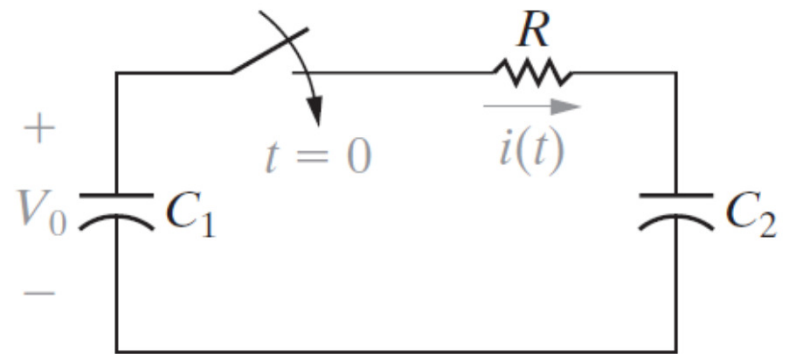
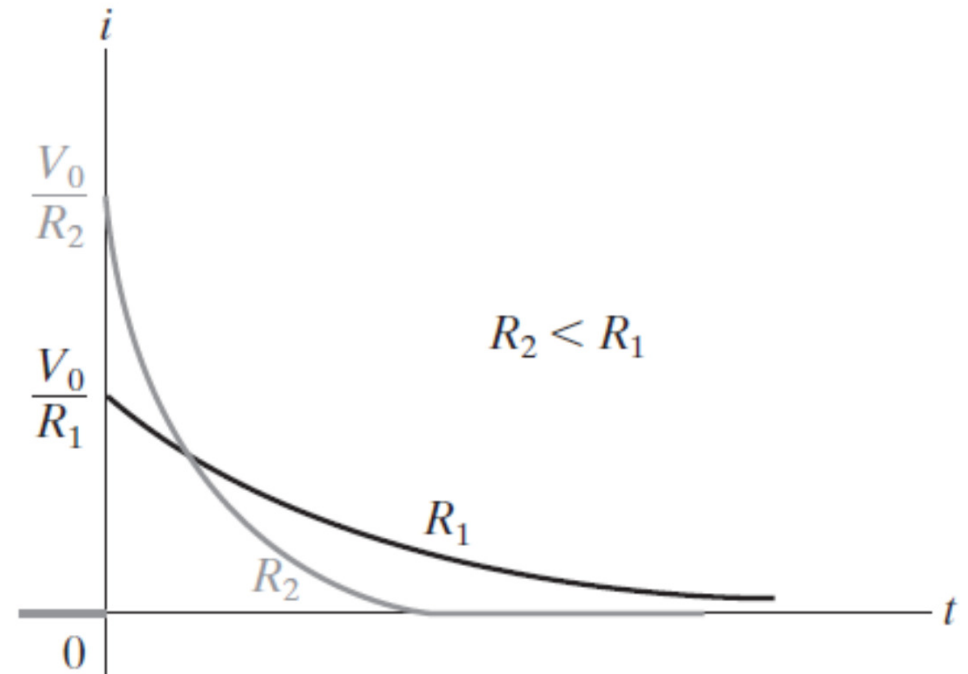
A carga transferida de  $C_1$  para  $C_2$  independe de  $R$ .



# Função impulso em análise de circuitos

- Qdo  $R \rightarrow 0$ , a corrente aproxima-se de um impulso de intensidade  $V_0 C_e$ .

$$i \rightarrow V_0 C_e \delta(t)$$



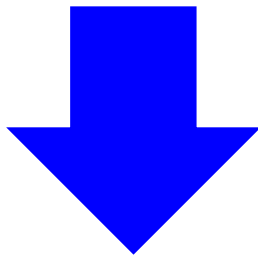
# Função impulso em análise de circuitos

- A resposta impulsiva de corrente pode ser obtida diretamente da transformada de Laplace, fazendo  $R=0$ :

$$I = \frac{V_0/s}{R + (1/sC_1) + (1/sC_2)}$$

$$I = \frac{V_0/s}{(1/sC_1) + (1/sC_2)} = \frac{C_1C_2V_0}{C_1 + C_2} = C_eV_0.$$

Transf.  
Inversa  
Laplace



$$i \rightarrow V_0C_e\delta(t)$$



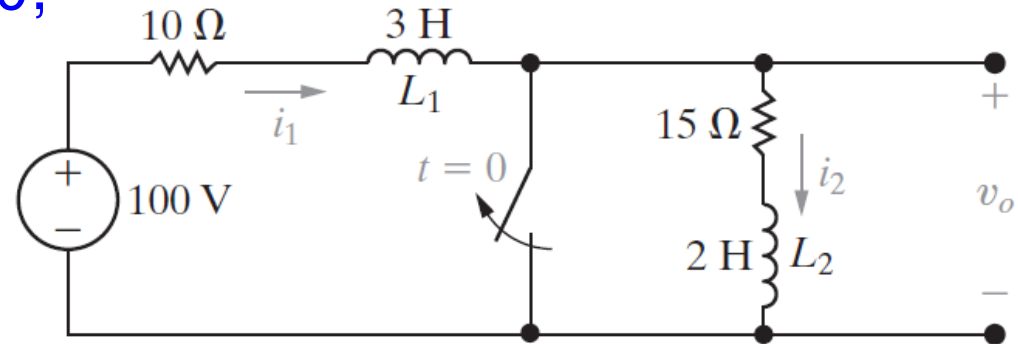
# Função impulso em análise de circuitos

- Exemplo 2: chaveamento

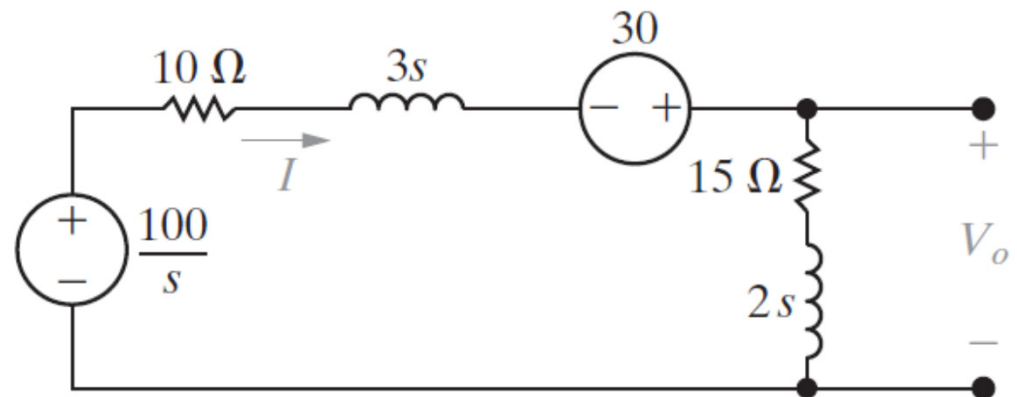
Problema: determinar  $v_o(t)$  após abertura da chave.

Dado:  $i_1(0_-)=10\text{A}$  e  $i_2(0_-)=0$ ;

Circuito no tempo



Circuito na frequência



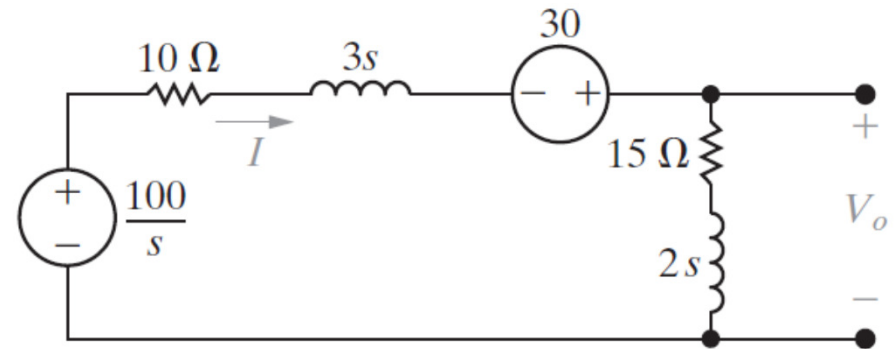
# Função impulso em análise de circuitos

- Equacionando:

$$\frac{V_o}{2s + 15} + \frac{V_o - [(100/s) + 30]}{3s + 10} = 0.$$

$$V_o = \frac{40(s + 7,5)}{s(s + 5)} + \frac{12(s + 7,5)}{s + 5}.$$

$$\begin{aligned} V_o &= \frac{60}{s} - \frac{20}{s + 5} + 12 + \frac{30}{s + 5} \\ &= 12 + \frac{60}{s} + \frac{10}{s + 5}, \end{aligned}$$



# Função impulso em análise de circuitos

- Equacionando:

$$\frac{V_o}{2s + 15} + \frac{V_o - [(100/s) + 30]}{3s + 10} = 0.$$

$$V_o = \frac{40(s + 7,5)}{s(s + 5)} + \frac{12(s + 7,5)}{s + 5}.$$

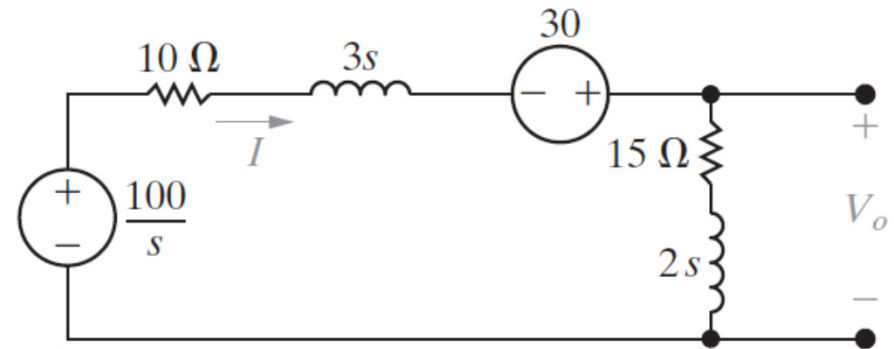
$$V_o = \frac{60}{s} - \frac{20}{s + 5} + 12 + \frac{30}{s + 5}$$

$$= 12 + \frac{60}{s} + \frac{10}{s + 5},$$



Transf.  
Inversa  
Laplace

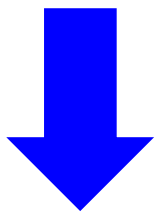
$$v_o = 12\delta(t) + (60 + 10e^{-5t})u(t) \text{ V.}$$



# Função impulso em análise de circuitos

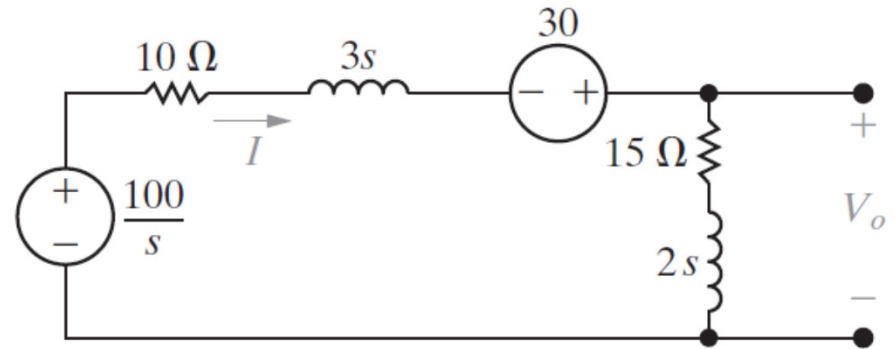
- Deduzindo a expressão para corrente:

$$I = \frac{(100/s) + 30}{5s + 25} = \frac{20}{s(s + 5)} + \frac{6}{s + 5}$$
$$= \frac{4}{s} - \frac{4}{s + 5} + \frac{6}{s + 5}$$
$$= \frac{4}{s} + \frac{2}{s + 5}$$



Transf.  
Inversa  
Laplace

$$i = (4 + 2e^{-5t})u(t) \text{ A.}$$



# Função impulso em análise de circuitos

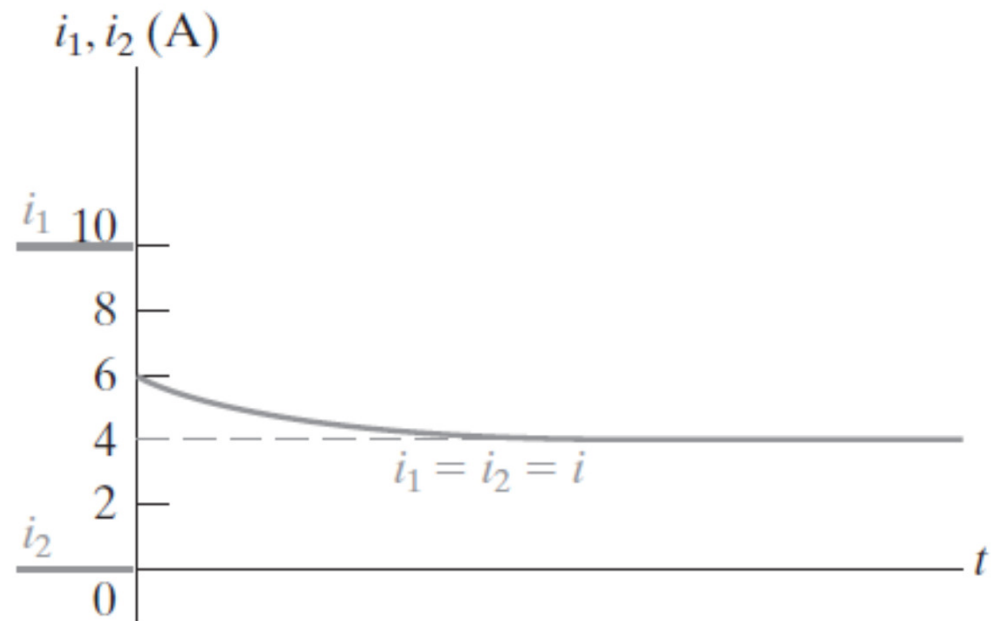
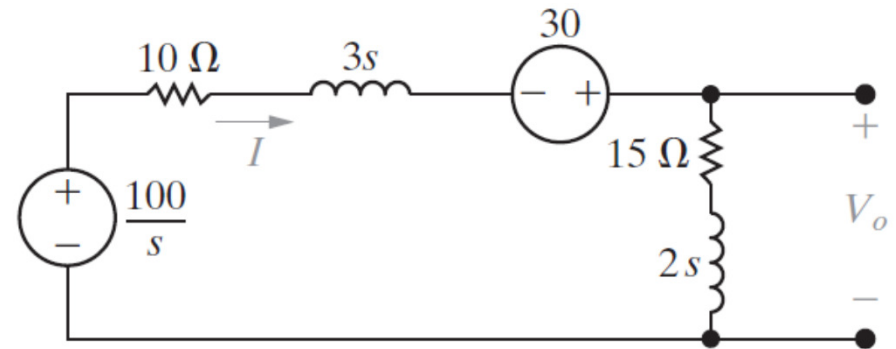
$$i = (4 + 2e^{-5t})u(t) \text{ A.}$$

- Teste de consistência:

$$t=0_- \Rightarrow i_{L1}=10\text{A e } i_{L2}=0\text{A}$$

$$t=0_+ \Rightarrow i_{L1}=6\text{A e } i_{L2}=6\text{A}$$

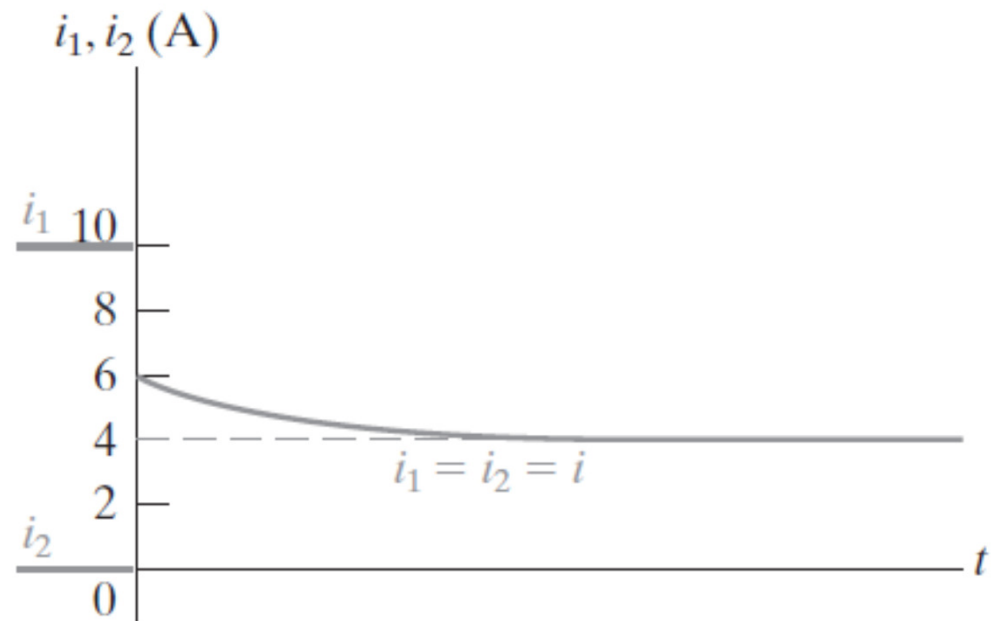
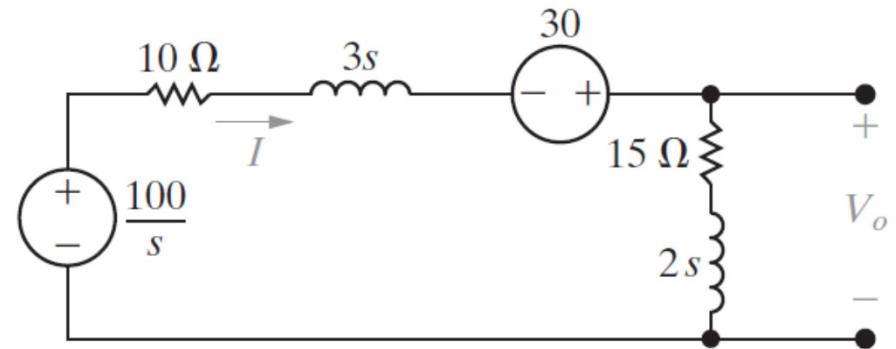
- Pela equação, a corrente decresce exponencialmente até 4A, o que pode ser verificado no circuito.



# Função impulso em análise de circuitos

$$i = (4 + 2e^{-5t})u(t) \text{ A.}$$

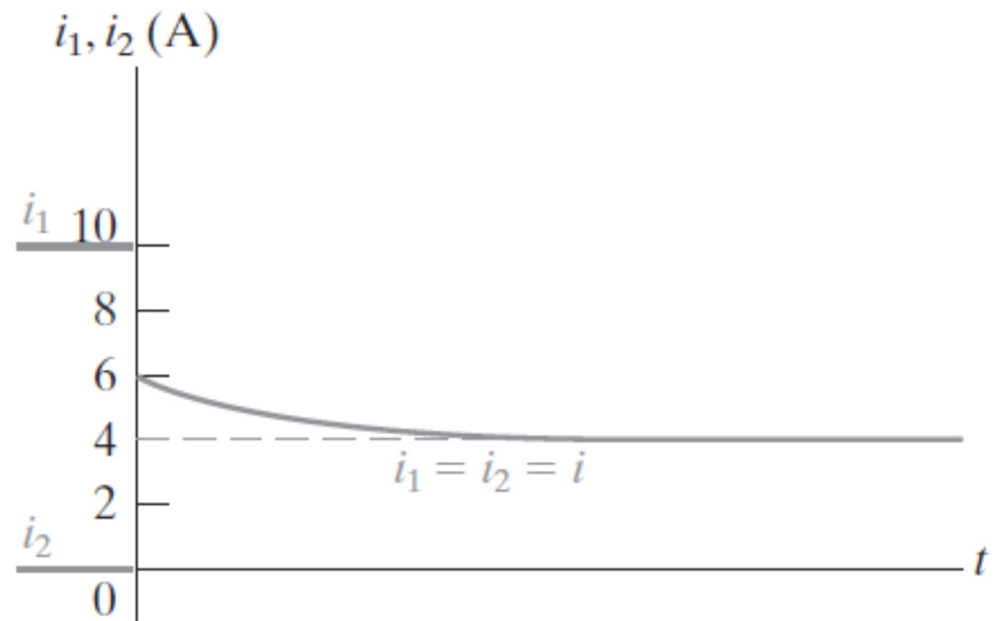
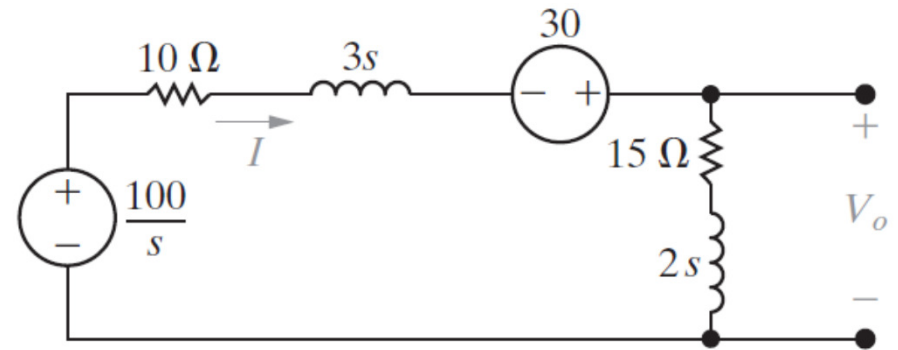
- A variação instantânea de  $i_2$  de 0 para 6A, dá origem a um impulso de  $6\delta$  em  $di_2/dt$ .
- Este impulso equivale a um impulso de tensão de  $12\delta$  no indutor de 2H.



# Função impulso em análise de circuitos

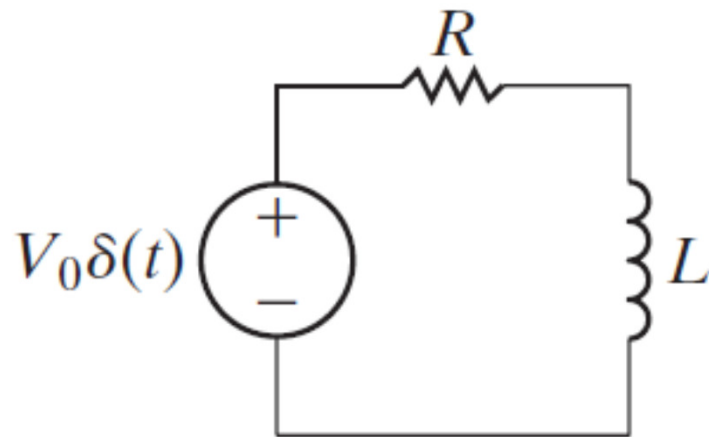
$$i = (4 + 2e^{-5t})u(t) \text{ A.}$$

- A variação instantânea de  $i_1$  de 10 para 6A, dá origem a um impulso de  $-4\delta$  em  $di_1/dt$ .
- Este impulso equivale a um impulso de tensão de  $-12\delta$  no indutor de 3H.



# Fontes impulsivas

- Exemplo 2: Fonte de tensão impulsiva.
- Dado: Condições iniciais nulas.



Uma tensão impulsiva estabelece uma corrente instantânea:

$$i = \frac{1}{L} \int_{0^-}^t V_0 \delta(x) dx.$$

$$i(0^+) = \frac{V_0}{L} \text{ A}$$



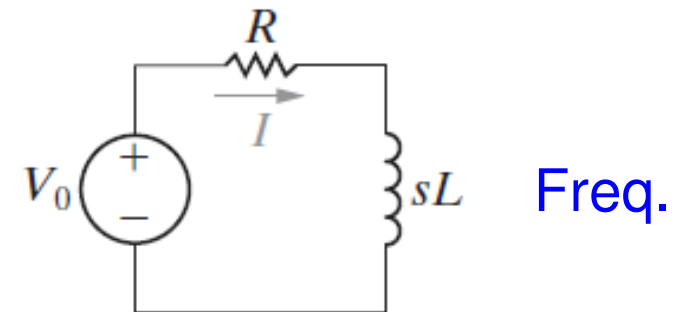
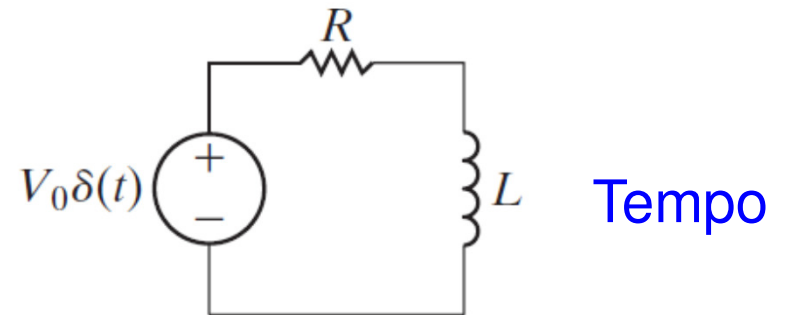
# Fontes impulsivas

- A corrente cai a zero de acordo com a **resposta natural** do circuito:

$$I = \frac{V_0}{R + sL} = \frac{V_0/L}{s + (R/L)},$$

$$i = \frac{V_0}{L} e^{-(R/L)t} = \frac{V_0}{L} e^{-t/\tau} u(t).$$

Onde  $\tau=L/R$ .



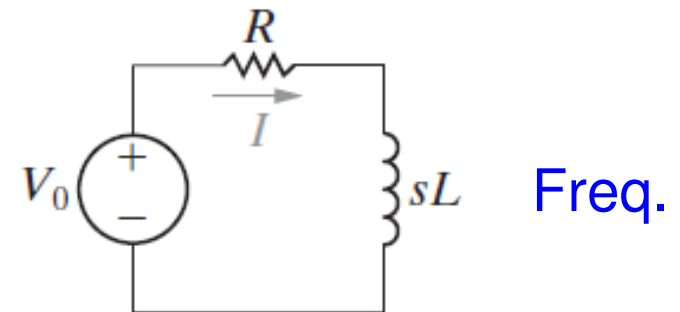
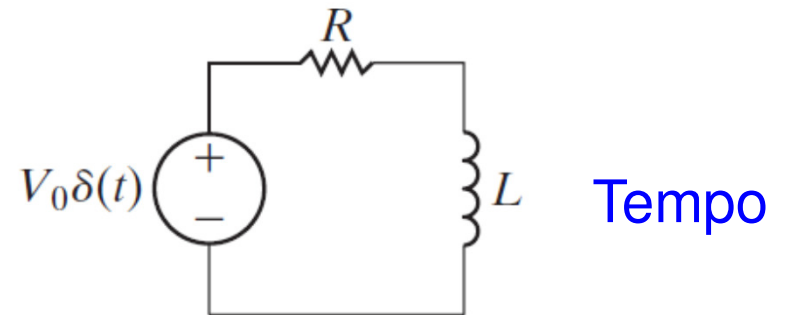
# Fontes impulsivas

- A corrente cai a zero de acordo com a **resposta natural** do circuito:

$$I = \frac{V_0}{R + sL} = \frac{V_0/L}{s + (R/L)},$$

$$i = \frac{V_0}{L} e^{-(R/L)t} = \frac{V_0}{L} e^{-t/\tau} u(t).$$

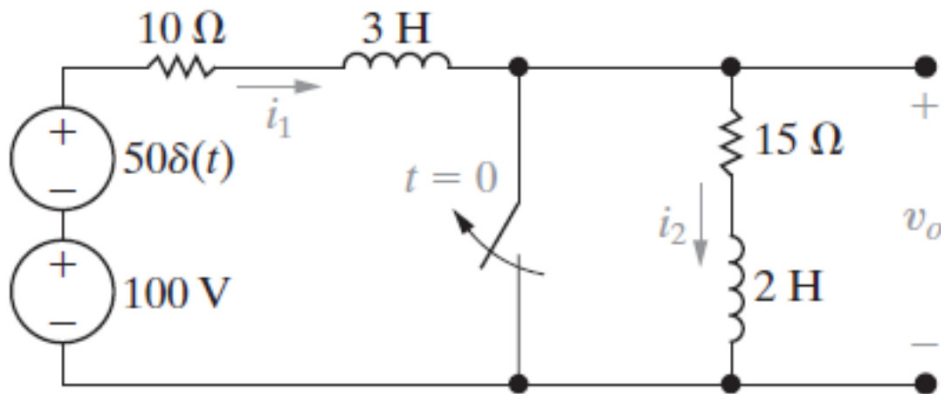
Onde  $\tau=L/R$ .



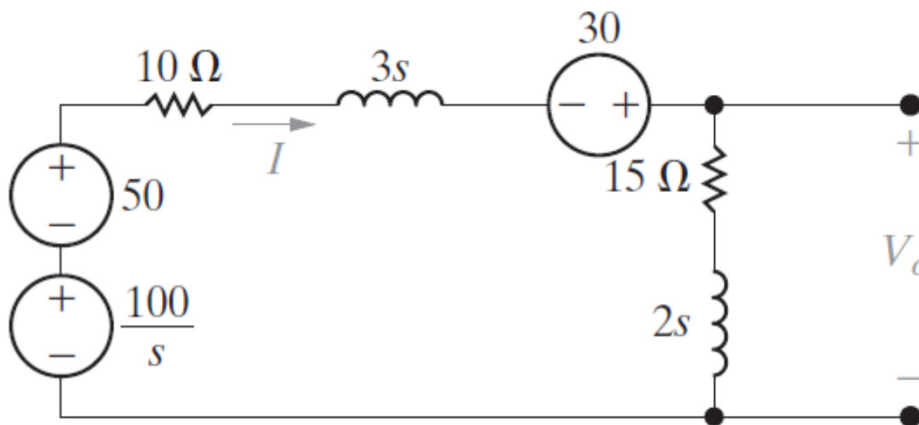
Quando um circuito é excitado por uma **fonte impulsiva**, sua duração infinitesimal **não é capaz de gerar resposta forçada**, logo, a resposta é determinada somente pela resposta natural.

# Fontes impulsivas

- **Exemplo 3:** associação de fontes impulsivas internas e externas.  
 $i_1(0_-)=10\text{A}$  e  $i_2(0_-)=0\text{A}$

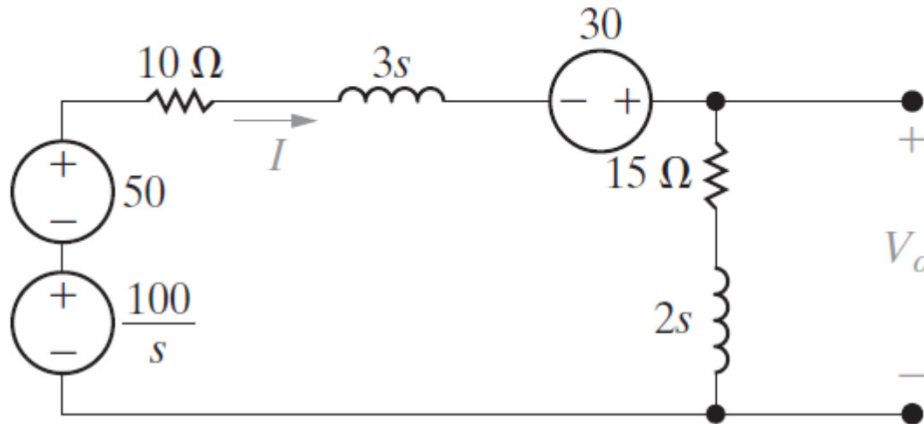


Tempo



Freq.

# Fontes impulsivas



Expressão para a corrente:

$$I = \frac{50 + (100/s) + 30}{25 + 5s}$$

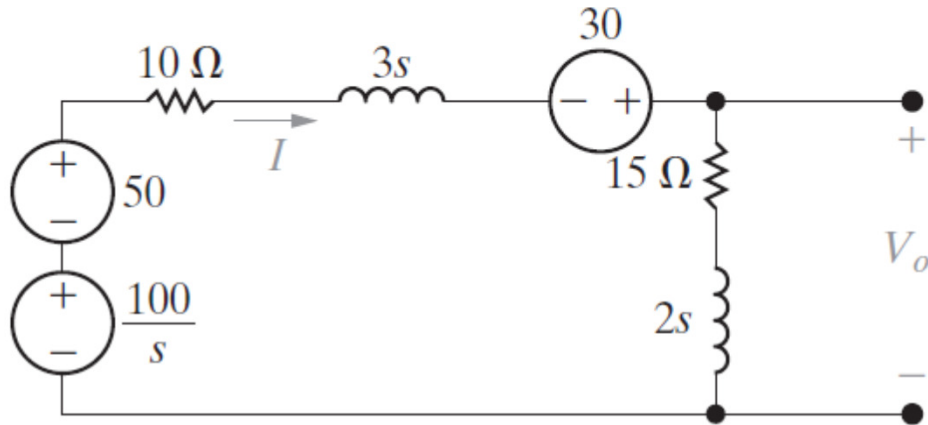
$$\begin{aligned} &= \frac{16}{s + 5} + \frac{20}{s(s + 5)} = \frac{16}{s + 5} + \frac{4}{s} - \frac{4}{s + 5} \\ &= \frac{12}{s + 5} + \frac{4}{s}, \end{aligned}$$

$$i(t) = (12e^{-5t} + 4)u(t) \text{ A}$$

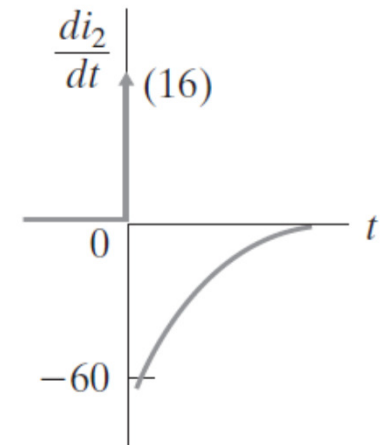
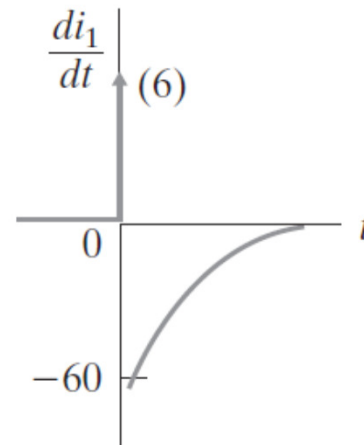
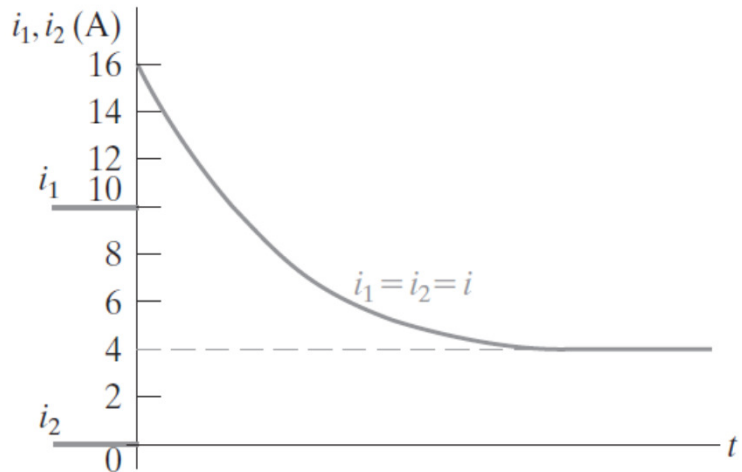


Transf.  
Inversa  
Laplace

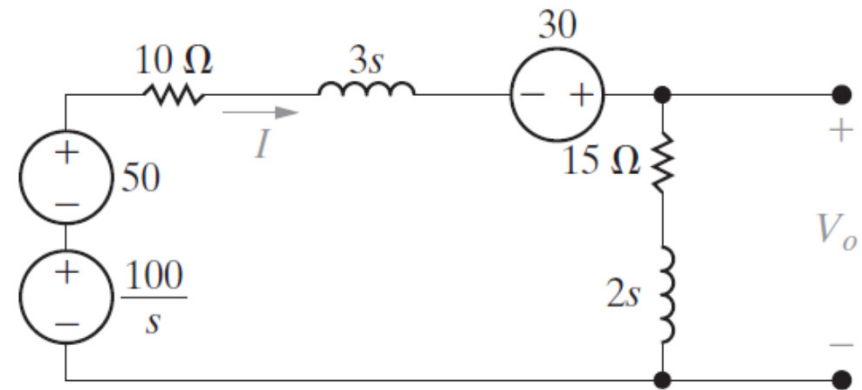
# Fontes impulsivas



$$i(t) = (12e^{-5t} + 4)u(t) \text{ A}$$



# Fontes impulsivas

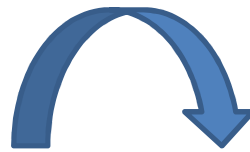


Expressão para a tensão:

$$V_o = (15 + 2s)I = \frac{32(s + 7,5)}{s + 5} + \frac{40(s + 7,5)}{s(s + 5)}$$

$$= 32 \left( 1 + \frac{2,5}{s + 5} \right) + \frac{60}{s} - \frac{20}{s + 5}$$

$$= 32 + \frac{60}{s + 5} + \frac{60}{s},$$



Transf.  
Inversa  
Laplace

$$v_o = 32\delta(t) + (60e^{-5t} + 60)u(t) \text{ V.}$$