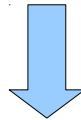


Filtros passa-faixa

- Permitem passar sinais dentro de uma faixa de frequências.
- Caracterizados por:
 - Frequências de corte inferior e superior $\rightarrow \omega_{c1}, \omega_{c2}$
 - Frequência central (ou de ressonância) $\rightarrow \omega_0$
 - Largura de faixa $\rightarrow \beta$
 - Fator de qualidade $\rightarrow Q$
- Dos cinco parâmetros, apenas dois são independentes.



Parâmetros de filtros passa-faixa

ω_0 —→ **Frequência para a qual $H(j\omega)$ é puramente real.**

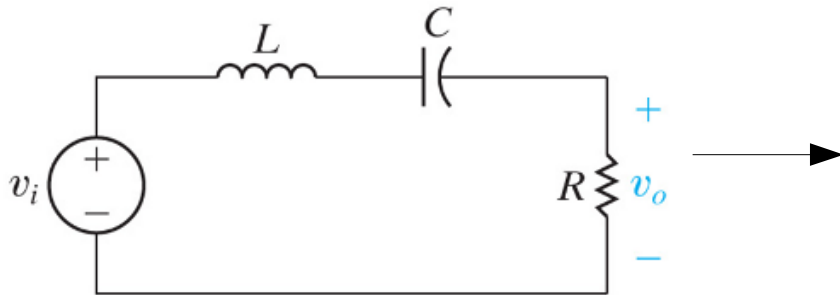
ω_{c1}, ω_{c2} —→ **Frequências para as quais $|H(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{2}} H_{max}$, $P(j\omega) = \frac{1}{2} P_{max}$**

$$\omega_0 = \sqrt{\omega_{c1} \omega_{c2}}$$

$$\beta = \omega_{c2} - \omega_{c1}$$

$$Q = \frac{\omega_0}{\beta}$$

Circuito RLC série



Entrada $\rightarrow v_i(t)$

Saída $\rightarrow v_o(t) \rightarrow$ **tensão sobre o RESISTOR!**

$$Z_R = R$$

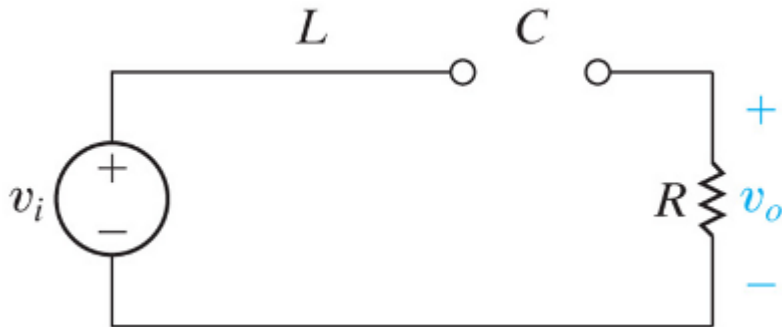
$$Z_L = j\omega L$$

$$Z_C = \frac{1}{j\omega C}$$

Circuito RLC série

- Análise qualitativa:

Quando $\omega \rightarrow 0$



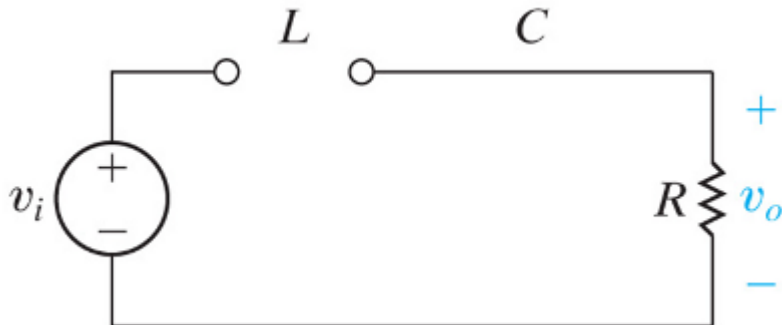
$$Z_L \rightarrow 0$$

$$Z_C \rightarrow \infty$$

$$v_o \rightarrow 0$$

→ Sinais com baixas frequências não passam.

Quando $\omega \rightarrow \infty$



$$Z_L \rightarrow \infty$$

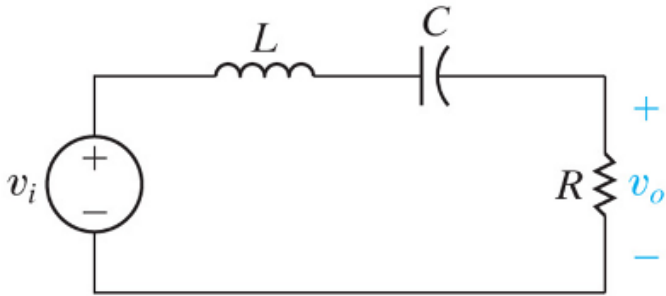
$$Z_C \rightarrow 0$$

$$v_o \rightarrow 0$$

→ Sinais com altas frequências também não passam.

Circuito RLC série

Quando $0 < \omega < \infty$



$$Z_R = R$$

$$Z_L = j \omega L$$

$$Z_C = \frac{1}{j \omega C} = \ominus j \frac{1}{\omega C}$$

Z_L e Z_C possuem sinais contrários.

À medida que ω aumenta

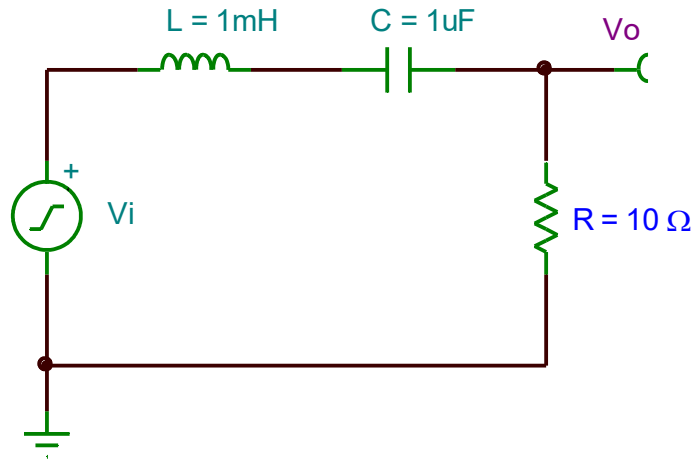
- Z_L aumenta.
- Z_C diminui.

Para alguma frequência específica teremos:

Ressonância.

$$Z_L = -Z_C \longrightarrow Z_{eq} = \cancel{Z_L} + \cancel{Z_C} + Z_R = R \longrightarrow v_o(t) = v_i(t)$$

Exemplo



$$f = 7\text{ kHz} \rightarrow Z_L = j43.98$$

$$Z_C = -j22.74$$

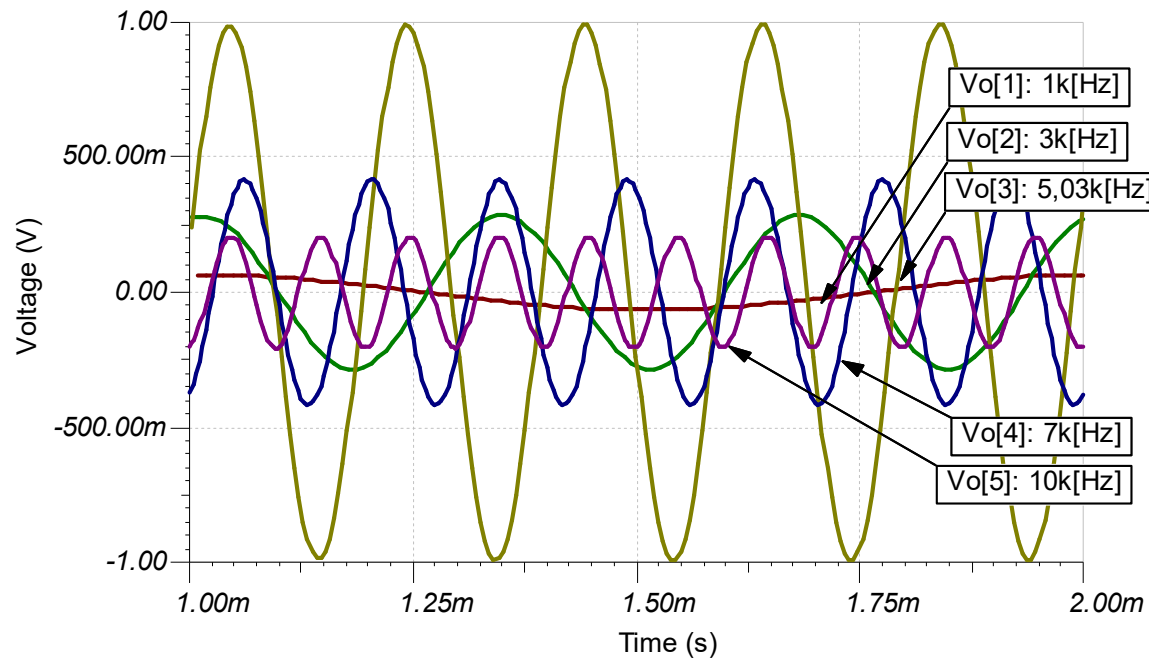
$$f = 10\text{ kHz} \rightarrow Z_L = j62.83$$

$$Z_C = -j15.92$$

$$f = 1\text{ kHz} \rightarrow Z_L = j6.28, Z_C = -j159.15$$

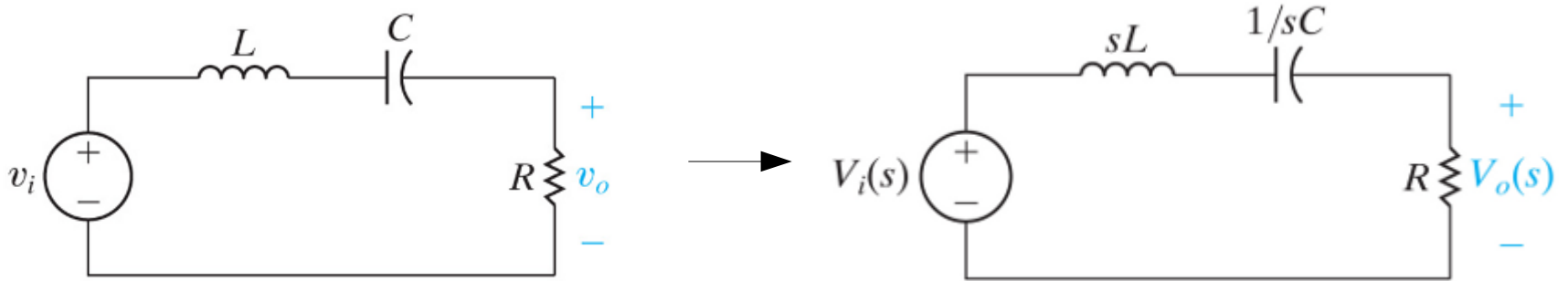
$$f = 3\text{ kHz} \rightarrow Z_L = j18.85, Z_C = -j53.05$$

$$f \approx 5033\text{ Hz} \rightarrow Z_L = j31.62, Z_C = -j31.62$$



Análise quantitativa

- Considerando condições iniciais nulas:



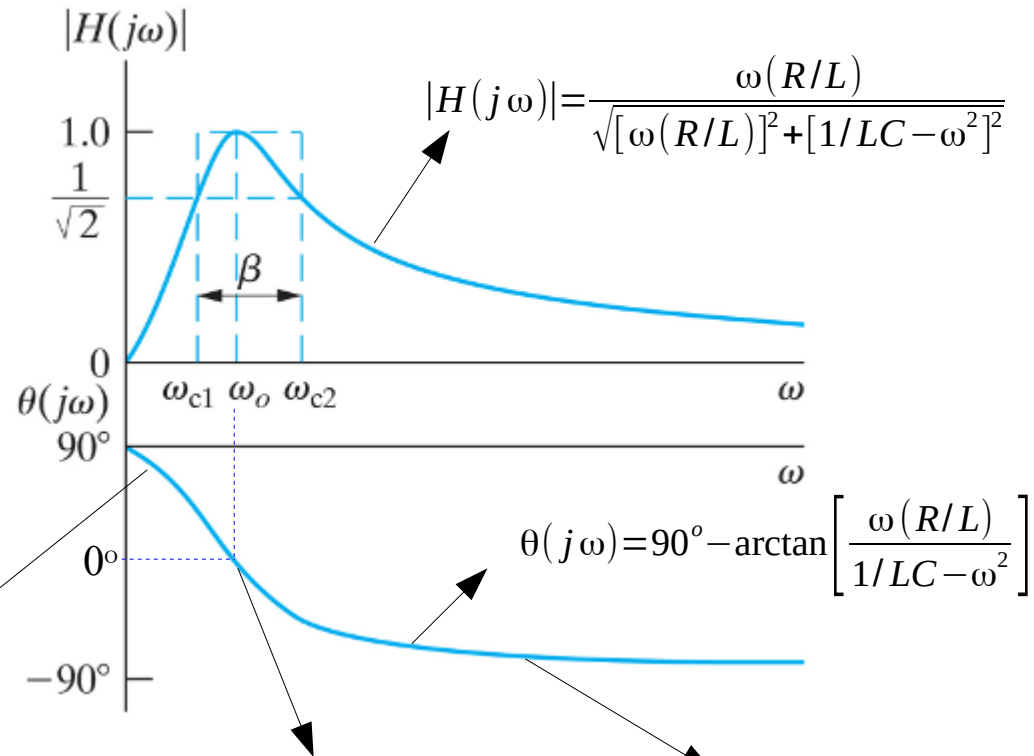
$$V_o(s) = \frac{V_i(s)}{sL + 1/sC + R} \cdot R \quad \longrightarrow \quad \frac{V_o(s)}{V_i(s)} = H(s) = \frac{R}{sL + 1/sC + R}$$

$$H(s) = \frac{(R/L)s}{s^2 + (R/L)s + 1/LC}$$

Análise quantitativa

$$\begin{aligned}
 H(s) &= \frac{(R/L)s}{s^2 + (R/L)s + 1/LC} \xrightarrow{\text{Em Reg. Perm.}} H(j\omega) = \frac{(R/L)j\omega}{(j\omega)^2 + (R/L)j\omega + 1/LC} \\
 &= \frac{j\omega(R/L)}{j\omega(R/L) + 1/LC - \omega^2} \\
 &= \frac{\omega(R/L)e^{j90^\circ}}{\sqrt{[\omega(R/L)]^2 + [1/LC - \omega^2]^2} e^{j \arctan \left[\frac{\omega(R/L)}{1/LC - \omega^2} \right]}} \\
 &= \frac{\omega(R/L)}{\sqrt{[\omega(R/L)]^2 + [1/LC - \omega^2]^2}} e^{j \left\{ 90^\circ - \arctan \left[\frac{\omega(R/L)}{1/LC - \omega^2} \right] \right\}} \\
 \downarrow \\
 |H(j\omega)| &= \frac{\omega(R/L)}{\sqrt{[\omega(R/L)]^2 + [1/LC - \omega^2]^2}} \quad \theta(j\omega) = 90^\circ - \arctan \left[\frac{\omega(R/L)}{1/LC - \omega^2} \right]
 \end{aligned}$$

Resposta em frequência



**Baixas frequências →
capacitor predomina →
fase positiva.**

**Frequência de
ressonância →
fase nula.**

**Altas frequências →
indutor predomina →
fase negativa.**

Parâmetros do filtro passa-faixa

ω_0 —→ Frequência para a qual $H(j\omega)$ é real.

$$\begin{aligned} H(j\omega) &= \frac{j\omega(R/L)}{j\omega(R/L) + 1/LC - \omega^2} = \frac{\cancel{j\omega(R/L)}}{\cancel{j\omega(R/L)} \left(1 + \frac{1/LC - \omega^2}{j\omega(R/L)} \right)} \\ &= \frac{1}{1 + \frac{1/LC - \omega^2}{j\omega(R/L)}} = \frac{1}{1 - j \frac{1/LC - \omega^2}{\omega(R/L)}} \end{aligned}$$

Para $H(j\omega)$ real:

$$\frac{1/LC - \omega^2}{\omega(R/L)} = 0 \rightarrow 1/LC = \omega^2 \rightarrow \boxed{\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}}}$$

Parâmetros do filtro passa-faixa

$\omega_{c1}, \omega_{c2} \rightarrow$ **Frequências para as quais** $|H(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{2}} H_{max}, P(j\omega) = \frac{1}{2} P_{max}$

Como $H_{max} = H(j\omega_0) = 1 \rightarrow |H(j\omega_{c1,c2})| = \frac{1}{\sqrt{2}}$

$$|H(j\omega_c)| = \frac{\omega_c (R/L)}{\sqrt{[\omega_c (R/L)]^2 + (1/LC - \omega_c^2)^2}} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

$$= \frac{\omega_c (R/L)}{\sqrt{[\omega_c (R/L)]^2 \left\{ 1 + \frac{(1/LC - \omega_c^2)^2}{[\omega_c (R/L)]^2} \right\}}} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

$$= \frac{1}{\sqrt{1 + [1/(\omega_c RC) - (\omega_c L/R)]^2}} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

$$1/(\omega_c RC) - (\omega_c L/R) = \pm 1$$

$$\omega_c^2 \pm \frac{R}{L} \omega_c - \frac{1}{LC} = 0$$



Quatro raízes, somente duas são positivas:

$$\omega_{c1,c2} = \pm \frac{R}{2L} + \sqrt{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 + \frac{1}{LC}}$$

Parâmetros do filtro passa-faixa

$\beta \rightarrow$ Largura da faixa de passagem

$$\beta = \omega_{c2} - \omega_{c1} = \left[\frac{R}{2L} + \sqrt{\left(\frac{R}{2L} \right)^2 + \frac{1}{LC}} \right] - \left[-\frac{R}{2L} + \sqrt{\left(\frac{R}{2L} \right)^2 + \frac{1}{LC}} \right] \rightarrow \boxed{\beta = \frac{R}{L}}$$

$Q \rightarrow$ Fator de qualidade

$$Q = \frac{\omega_0}{\beta} = \frac{\sqrt{1/LC}}{(R/L)} \rightarrow \boxed{Q = \sqrt{\frac{L}{CR^2}}}$$

Resumindo

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}}$$

$$\omega_{c1,c2} = \pm \frac{R}{2L} + \sqrt{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 + \frac{1}{LC}}$$

$$\beta = \frac{R}{L}$$

$$Q = \sqrt{\frac{L}{CR^2}}$$

Exemplo

- **Projeto de um filtro passa-faixa RLC série:**
 - **Faixa de passagem de 1 k a 10 kHz.**

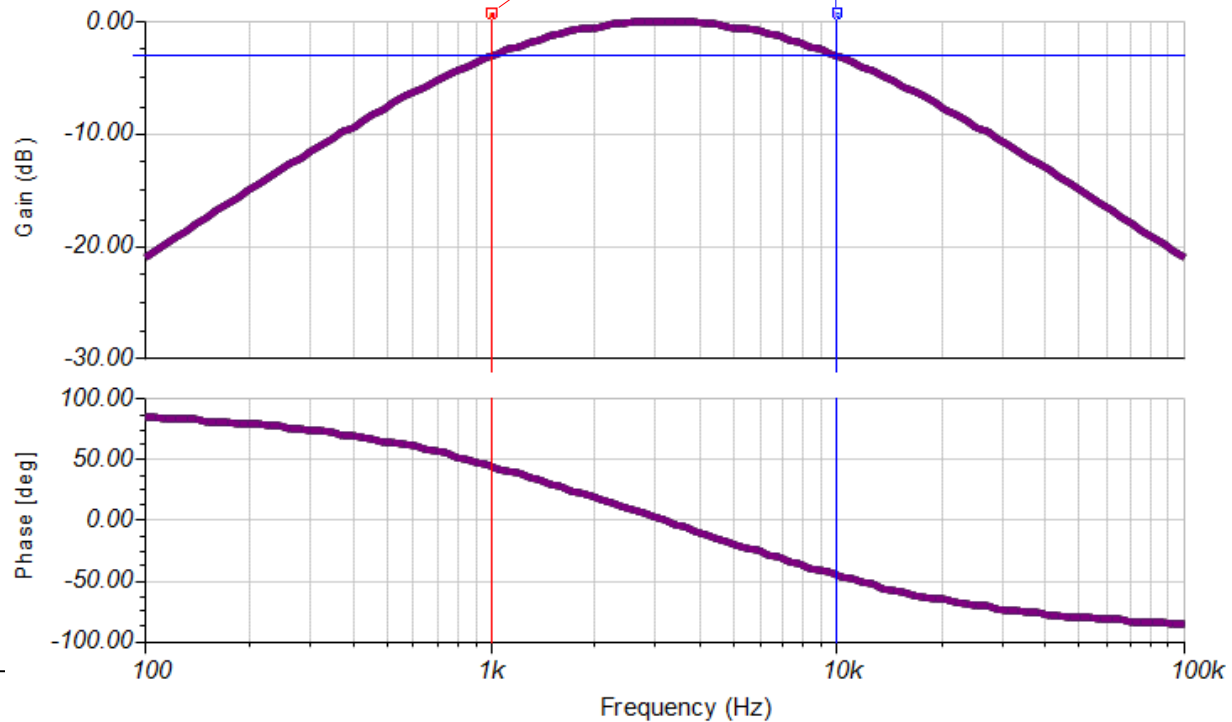
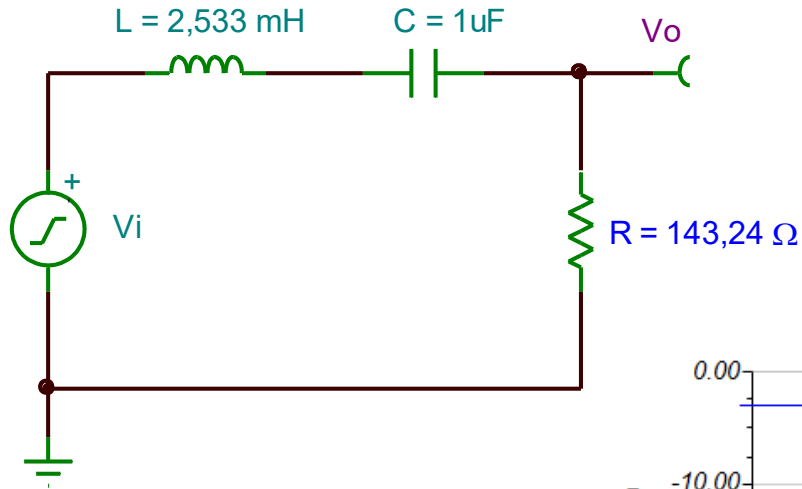
$$\omega_{c1} = 2\pi \cdot 1.000$$

$$\omega_{c2} = 2\pi \cdot 10.000 \quad \rightarrow \quad \omega_c = \sqrt{(\omega_{c1} \omega_{c2})} = 2\pi \cdot 3.162,28 \text{ rad/s}$$

$$\sqrt{\frac{1}{LC}} = 2\pi \cdot 3.162,28 \text{ rad/s} \quad \rightarrow \quad C = 1\mu F, L = 2,533 \text{ mH}$$

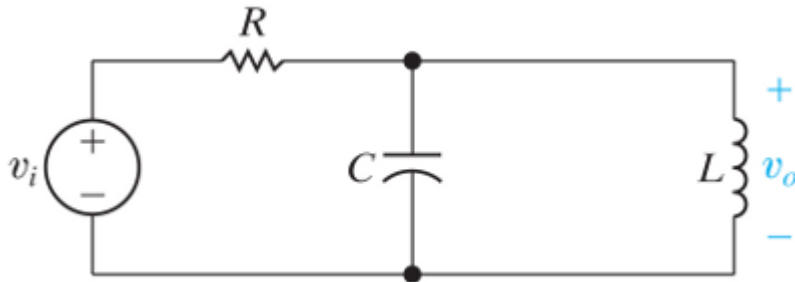
$$\beta = \frac{R}{L} = \omega_{c2} - \omega_{c1} \quad \rightarrow \quad R = (\omega_{c2} - \omega_{c1})L \quad \rightarrow \quad R = 143,24 \Omega$$

Exemplo



Exemplo

- Dado o circuito mostrado na figura abaixo, determine:
 - A função de transferência.
 - As respostas de amplitude e fase.
 - As expressões para os parâmetros do filtro.
 - Os valores de R e L para uma frequência central de 5 kHz e uma largura de faixa de 200 Hz. Considere $C = 5 \mu\text{F}$.



Resposta

$$H(s) = \frac{s/RC}{s^2 + s/RC + 1/LC}$$

$$|H(j\omega)| = \frac{\omega/RC}{\sqrt{(\omega/RC)^2 + (1/LC - \omega^2)^2}}$$

$$\theta(\omega) = 90^\circ - \arctan \frac{\omega/RC}{1/LC - \omega^2}$$

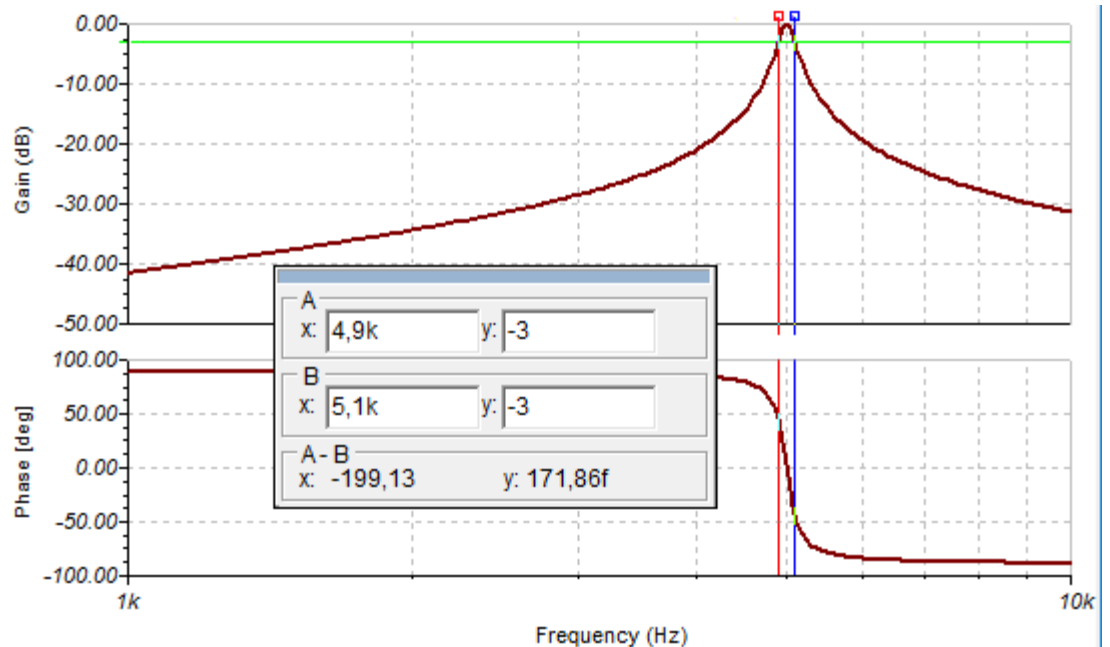
$$\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}} \quad \beta = \frac{1}{RC} \quad Q = \sqrt{\frac{R^2 C}{L}}$$

$$\omega_{c1,c2} = \pm \frac{1}{2RC} + \sqrt{\left(\frac{1}{2RC}\right)^2 + \frac{1}{LC}}$$

**Para $f_c = 5\text{kHz}$, $\beta = 200\text{ Hz}$
e $C = 5\text{ }\mu\text{F}$:**

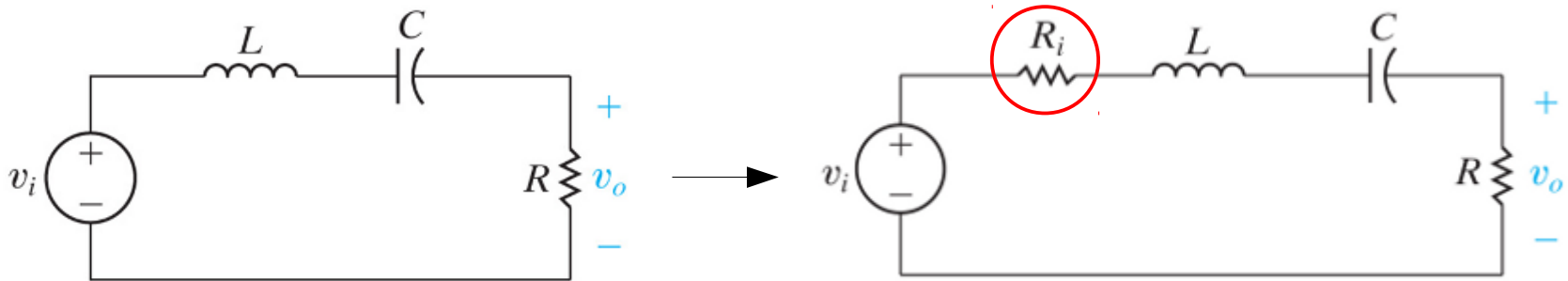
$$R = 159,15\text{ }\Omega$$

$$L = 202,64\text{ }\mu\text{H}$$



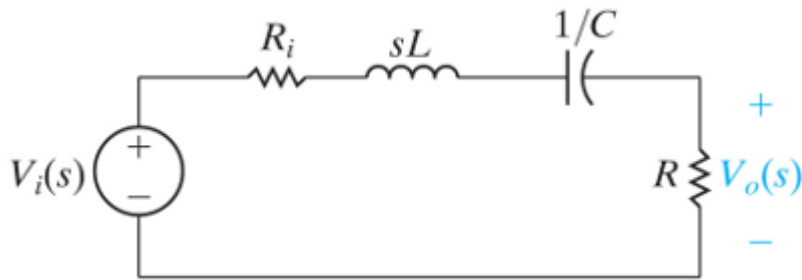
Exemplo

- **Efeito da resistência da fonte de sinal.**
 - Considerável se os valores das impedâncias de R , L e/ou C forem da mesma ordem de grandeza da resistência da fonte.



- **Determine:**
 - A função de transferência do circuito.
 - As respostas de amplitude e fase.
 - A resposta em frequência para o caso que $R_i = R$.

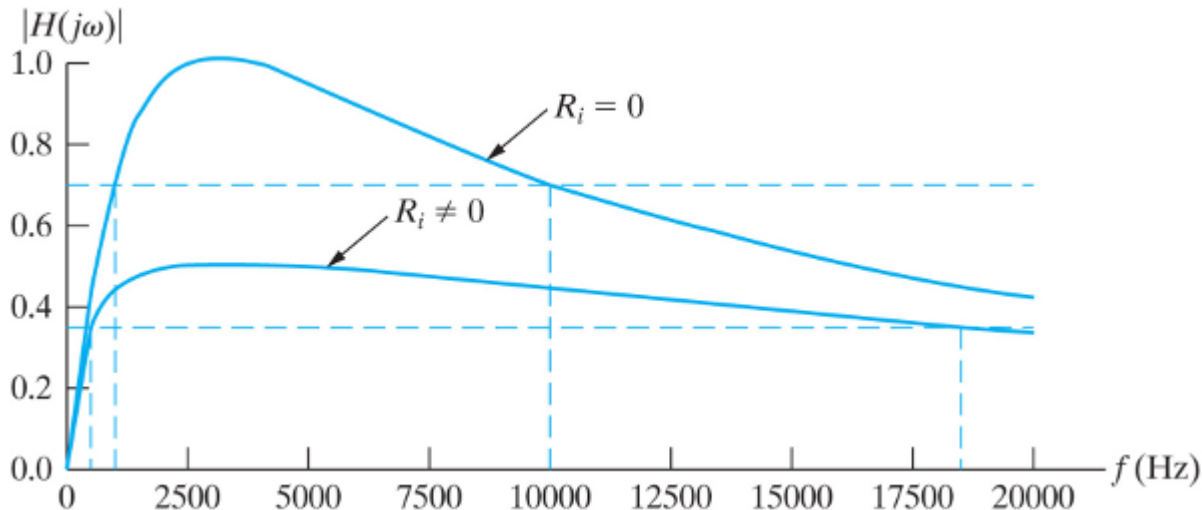
Exemplo



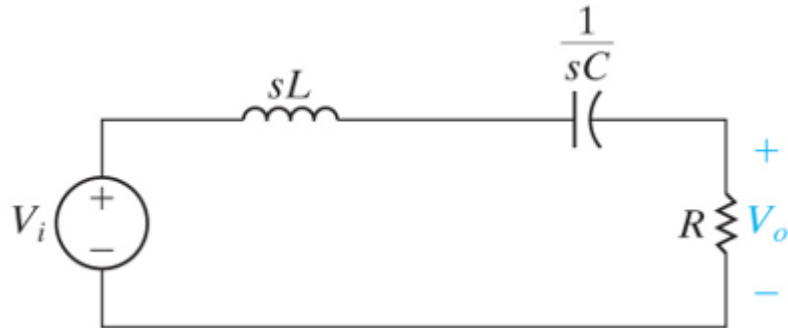
$$H(s) = \frac{(R/L)s}{s^2 + [(R+R_i)/L]s + 1/LC}$$

$$|H(j\omega)| = \frac{\omega(R/L)}{\sqrt{[\omega(R+R_i)/L]^2 + [1/LC - \omega^2]^2}}$$

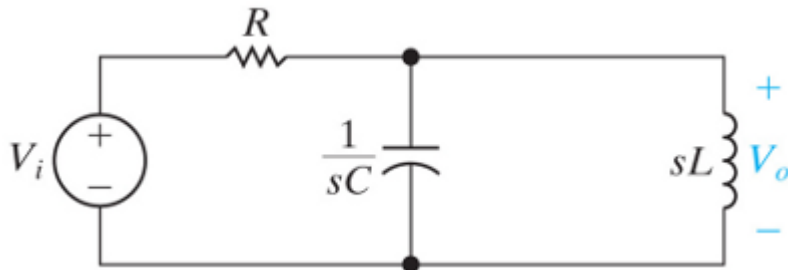
$$\theta(j\omega) = 90^\circ - \arctan \left[\frac{\omega(R_i+R)/L}{1/LC - \omega^2} \right]$$



Forma genérica para filtros passa-faixa



$$H(s) = \frac{(R/L)s}{s^2 + (R/L)s + 1/LC}$$
$$\omega_o = \sqrt{1/LC} \quad \beta = R/L$$

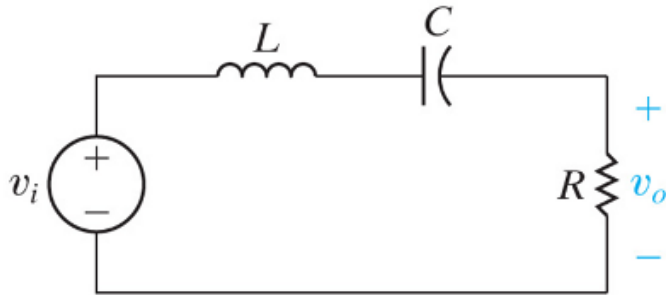


$$H(s) = \frac{s/RC}{s^2 + s/RC + 1/LC}$$
$$\omega_o = \sqrt{1/LC} \quad \beta = 1/RC$$

$$H(s) = \frac{K \beta s}{s^2 + \beta s + \omega_0^2}$$

Relações entre domínios do tempo e frequência

- Circuito RLC série → análise no domínio do tempo:



Frequência de Neper → $\alpha = \frac{R}{2L} \text{ rad/s}$

Frequência angular de ressonância → $\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}} \text{ rad/s}$

- Análise no domínio da frequência:

Faixa de passagem → $\beta = \frac{R}{L}$ → $\beta = 2\alpha$

Frequência central → $\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}} \text{ rad/s}$ →

- A frequência angular de ressonância.
- Frequência de ressonância.
- Frequência natural.

Relações entre domínios do tempo e frequência

• Respostas no tempo:

Superamortecida



$$\alpha^2 > \omega_0^2$$



Criticamente amortecida



$$\alpha^2 = \omega_0^2$$



Subamortecida



$$\alpha^2 < \omega_0^2$$



• Respostas em frequência:

$$Q = \frac{\omega_0}{\beta} = \frac{\omega_0}{2\alpha} < \frac{1}{2} \rightarrow Q < \frac{1}{2}$$

$$Q = \frac{\omega_0}{\beta} = \frac{\omega_0}{2\alpha} = \frac{\cancel{\omega_0}}{2\cancel{\omega_0}} \rightarrow Q = \frac{1}{2}$$

$$Q = \frac{\omega_0}{\beta} = \frac{\omega_0}{2\alpha} > \frac{1}{2} \rightarrow Q > \frac{1}{2}$$

Alto Q



Faixa estreita



Resposta subamortecida

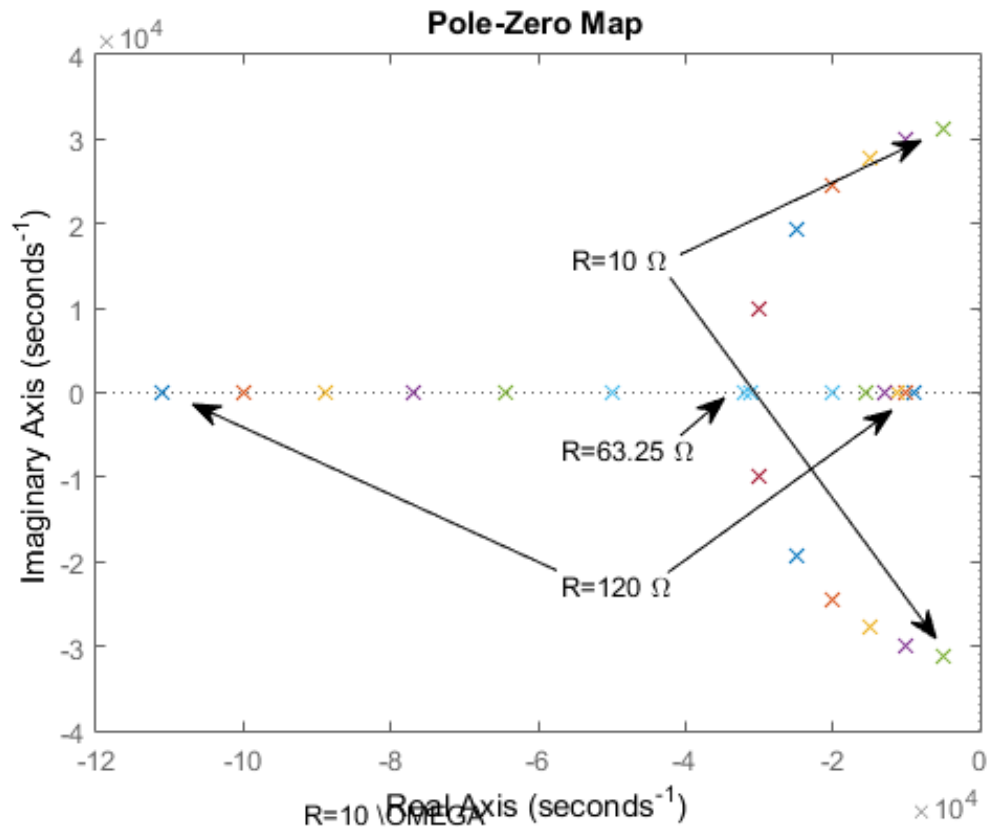
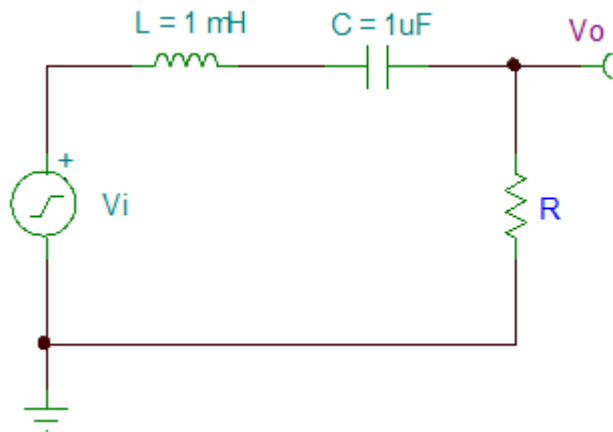


Alta seletividade em frequência

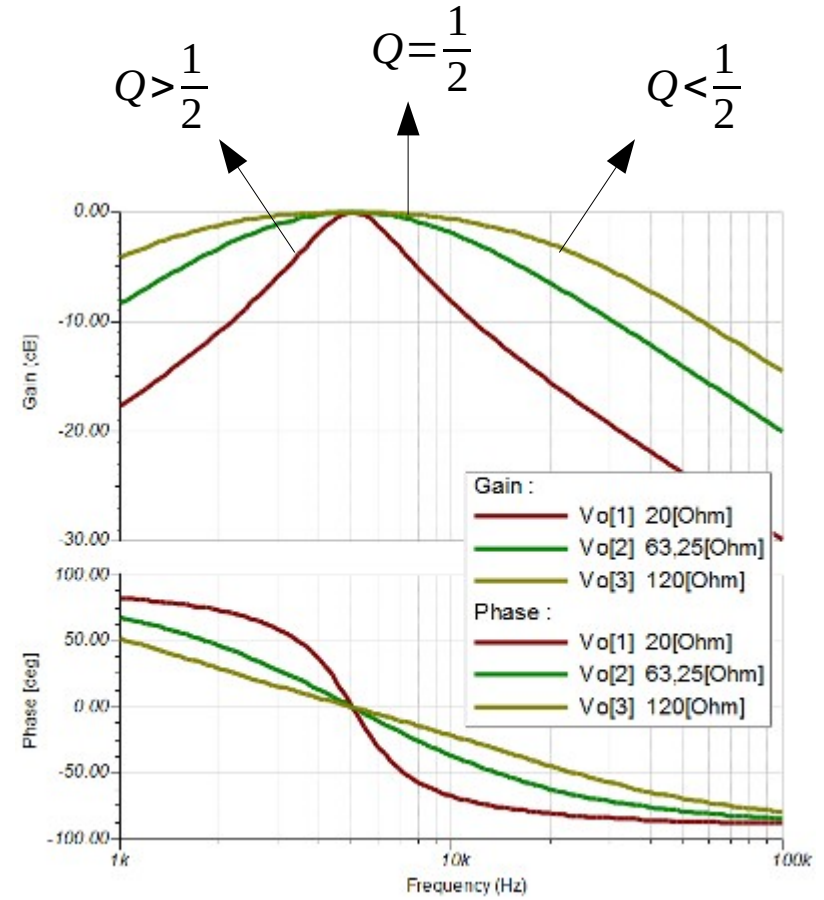
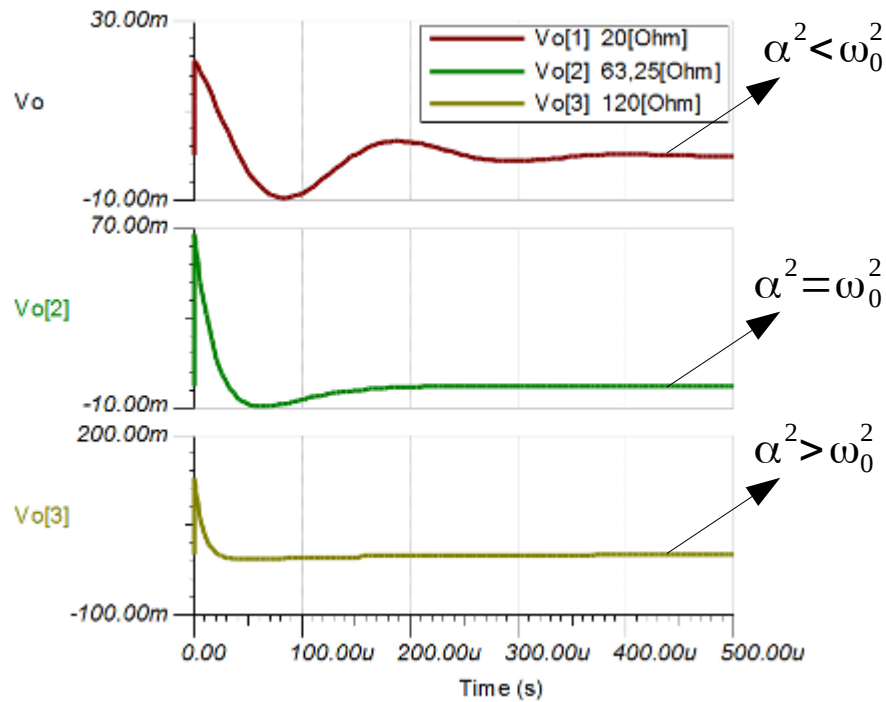


Decaimento demorado no tempo

Relações entre domínios do tempo e frequência

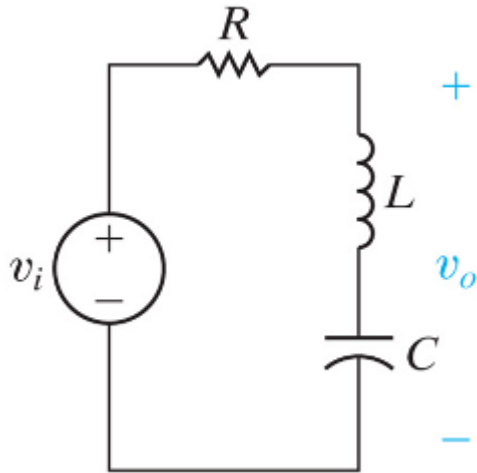


Relações entre domínios do tempo e frequência



Filtros rejeita-faixa

- Caracterizados pelos mesmos parâmetros dos filtros passa-faixa.
- Rejeita-faixa RLC série:



Entrada $\rightarrow v_i(t)$

Saída $\rightarrow v_o(t) \rightarrow$ tensão sobre o
**INDUTOR e o
CAPACITOR!**

$$Z_R = R$$

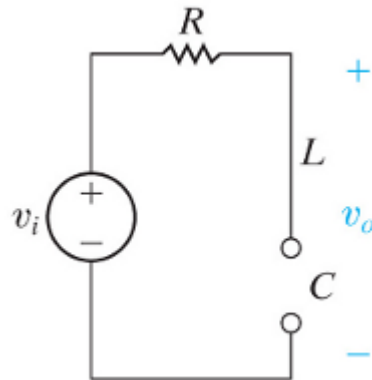
$$Z_L = j\omega L$$

$$Z_C = \frac{1}{j\omega C}$$

Filtros rejeita-faixa

- **Análise qualitativa:**

Quando $\omega \rightarrow 0$

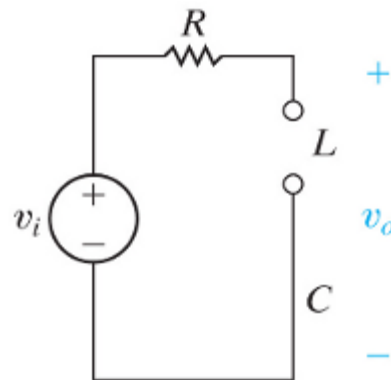


$$Z_L \rightarrow 0$$

$$Z_C \rightarrow \infty$$

$v_o \rightarrow v_i \rightarrow$ **Sinais com baixas frequências passam.**

Quando $\omega \rightarrow \infty$



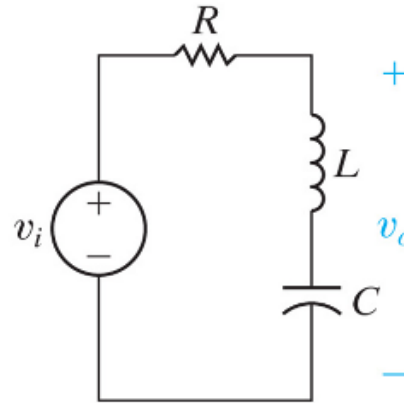
$$Z_L \rightarrow \infty$$

$$Z_C \rightarrow 0$$

$v_o \rightarrow v_i \rightarrow$ **Sinais com altas frequências também passam.**

Filtros rejeita-faixa

Quando $0 < \omega < \infty$



$$Z_R = R$$

$$Z_L = j\omega L$$

$$Z_C = \frac{1}{j\omega C} = -j\frac{1}{\omega C}$$

Z_L e Z_C possuem sinais contrários.

À medida que ω aumenta

- Z_L aumenta.
- Z_C diminui.

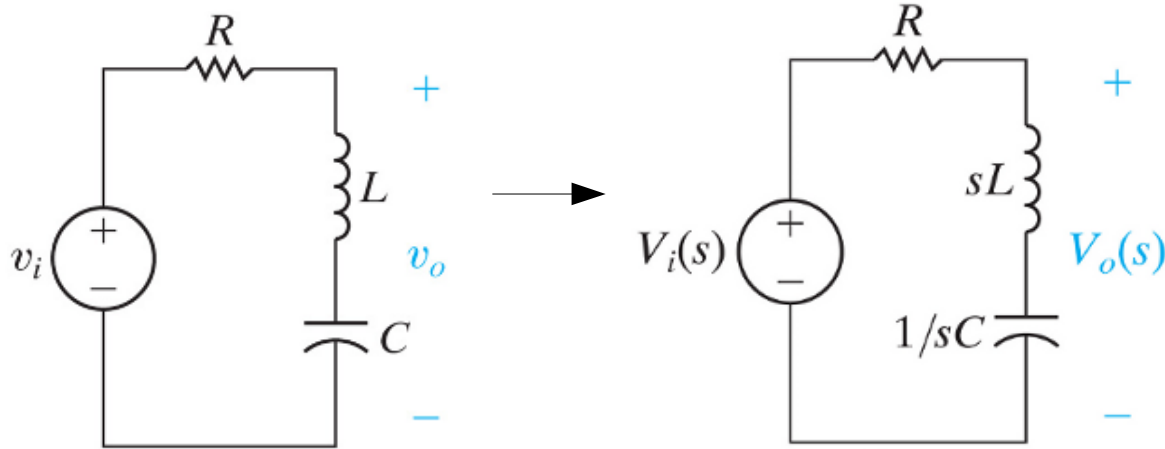
Para alguma frequência específica teremos:

Ressonância.

$$Z_L = -Z_C \longrightarrow v_o(t) = i(t) \cdot (\cancel{Z_L} + \cancel{Z_C}) = 0 \longrightarrow v_o(t) = 0$$

Análise quantitativa

- Considerando condições iniciais nulas:



$$V_o(s) = \frac{V_i(s)}{sL + 1/sC + R} \cdot (sL + 1/sC) \longrightarrow \frac{V_o(s)}{V_i(s)} = H(s) = \frac{sL + 1/sC}{sL + 1/sC + R}$$

$$H(s) = \frac{s^2 + 1/(LC)}{s^2 + (R/L)s + 1/(LC)}$$

Análise quantitativa

$$H(s) = \frac{s^2 + 1/(LC)}{s^2 + (R/L)s + 1/(LC)}$$

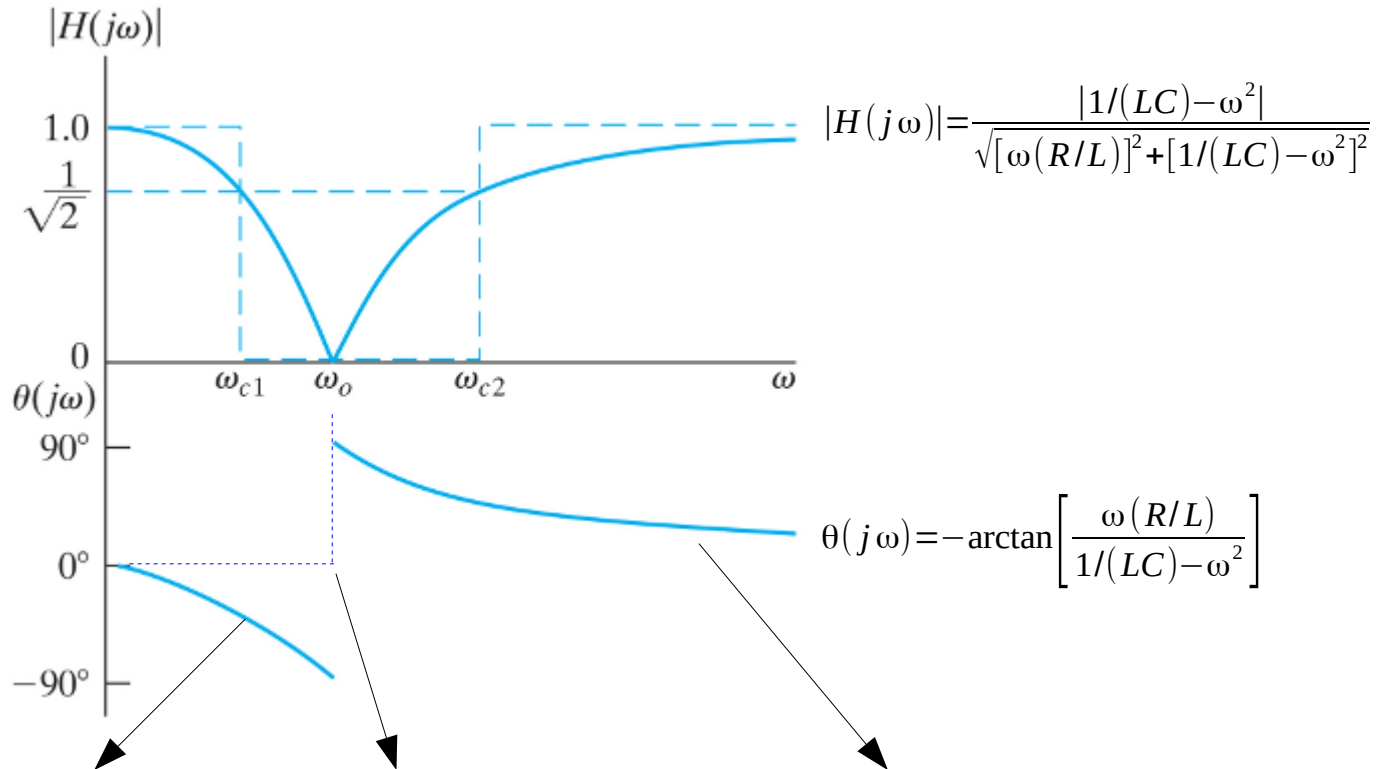
**Em regime
permanente.**



$$H(j\omega) = \frac{(j\omega)^2 + 1/(LC)}{(j\omega)^2 + j\omega(R/L) + 1/(LC)} \rightarrow H(j\omega) = \frac{1/(LC) - \omega^2}{j\omega(R/L) + 1/LC - \omega^2}$$
$$= \frac{|1/(LC) - \omega^2| e^{j0}}{\sqrt{[\omega(R/L)]^2 + [1/(LC) - \omega^2]^2} e^{\arctan\left[\frac{\omega(R/L)}{1/(LC) - \omega^2}\right]}}$$

$$|H(j\omega)| = \frac{|1/(LC) - \omega^2|}{\sqrt{[\omega(R/L)]^2 + [1/(LC) - \omega^2]^2}} \quad \theta(j\omega) = -\arctan\left[\frac{\omega(R/L)}{1/(LC) - \omega^2}\right]$$

Resposta em frequência



Baixas frequências → fase negativa.

Na ressonância → fase salta de -90° para +90°.

Altas frequências → fase positiva.

Parâmetros do filtro rejeita-faixa

Frequência de ressonância →

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}}$$

Frequências de corte →

$$\omega_{c1,c2} = \pm \frac{R}{2L} + \sqrt{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 + \frac{1}{LC}}$$

Largura da faixa de rejeição →

$$\beta = \frac{R}{L}$$

Fator de qualidade →

$$Q = \sqrt{\frac{L}{CR^2}}$$

Exemplo

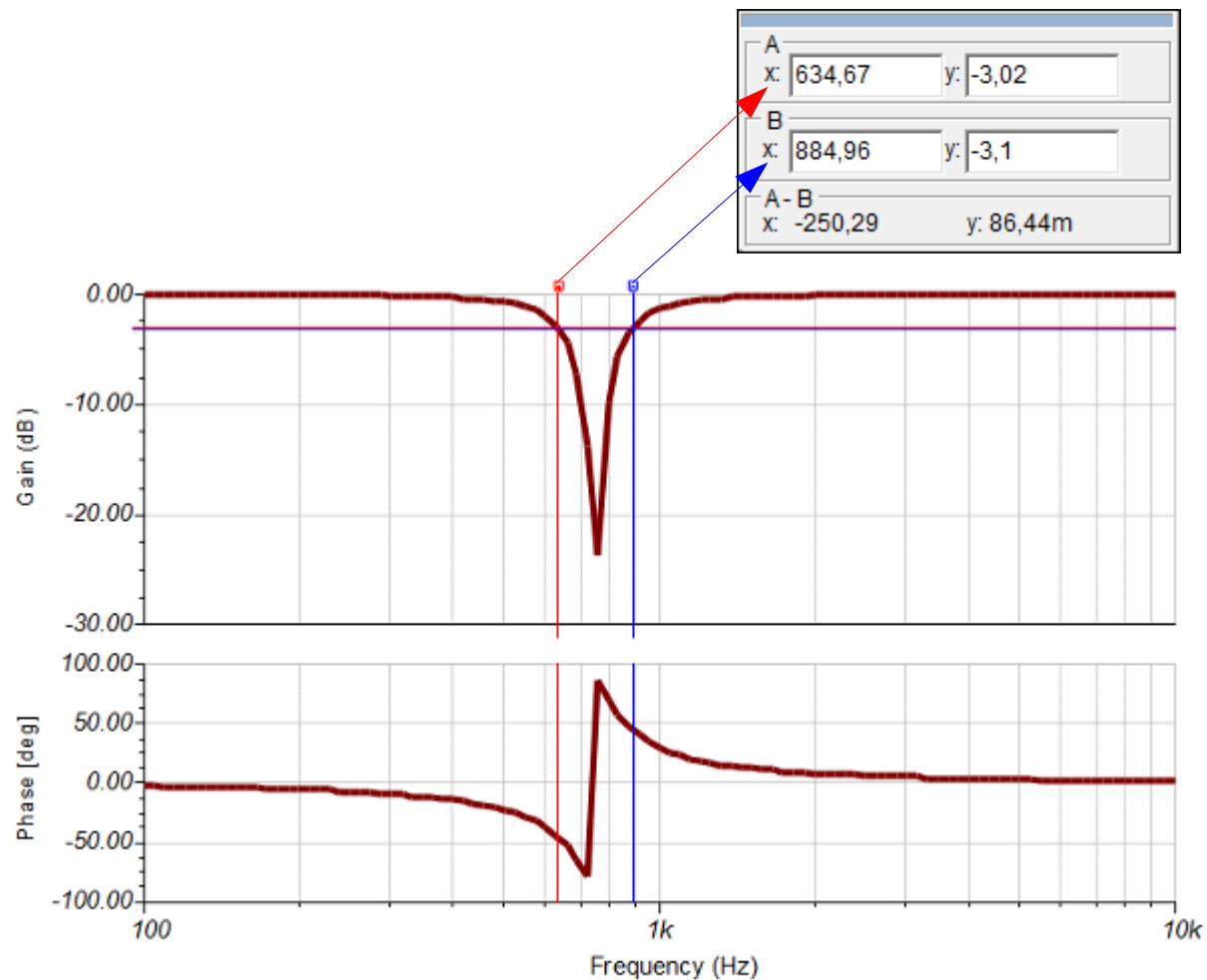
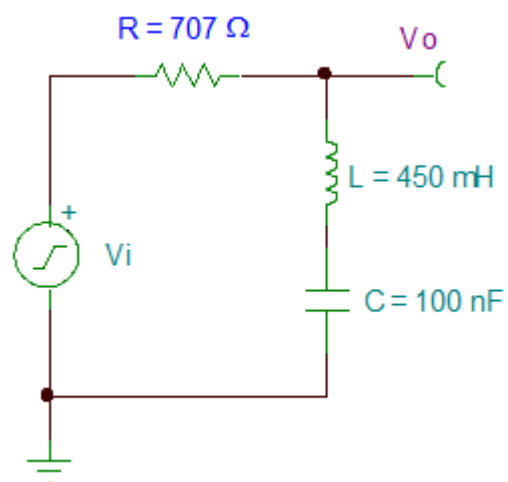
- **Projeto de um filtro rejeita-faixa RLC série:**

- Largura de faixa de 250 Hz.
- Frequência central de 750 Hz.
- Capacitor de 100 nF.

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}} = 2\pi \cdot 750 \text{ rad/s} \rightarrow \sqrt{\frac{1}{L \cdot 100 \text{ nF}}} = 2\pi \cdot 750 \rightarrow L = 450 \text{ mH}$$

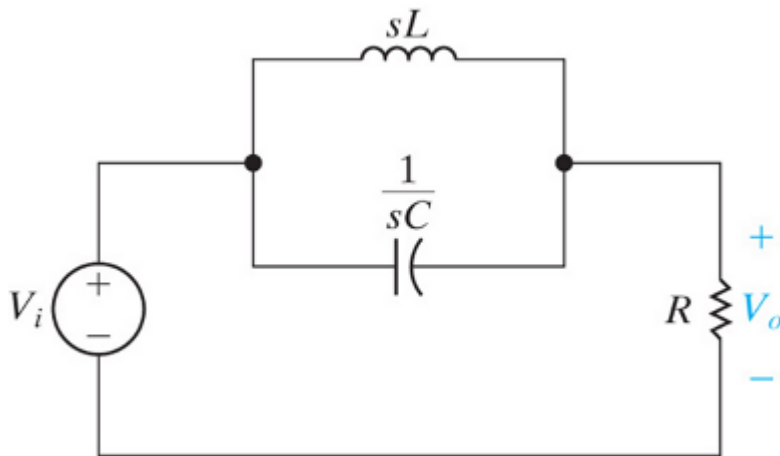
$$\beta = \frac{R}{L} = 2\pi \cdot 250 \text{ rad/s} \rightarrow R = 2\pi \cdot 250 \cdot 450 \text{ m} \rightarrow R \approx 707 \Omega$$

Exemplo

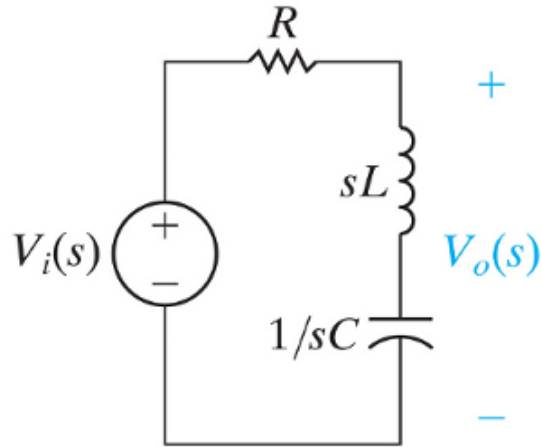


Exemplo

- Dado o circuito mostrado na figura abaixo, determine:
 - A função de transferência.
 - As respostas de amplitude e fase.
 - As expressões para os parâmetros do filtro.
 - Os valores de R e L para uma frequência central de 5 kHz e uma largura de faixa de 200 Hz. Considere $C = 5 \mu\text{F}$.

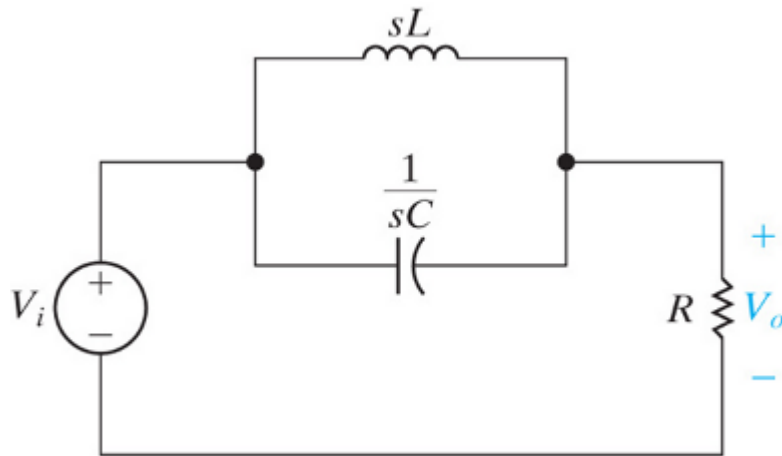


Forma genérica para filtros rejeita-faixa



$$H(s) = \frac{s^2 + 1/LC}{s^2 + (R/L)s + 1/LC}$$

$$\omega_o = \sqrt{1/LC} \quad \beta = R/L$$



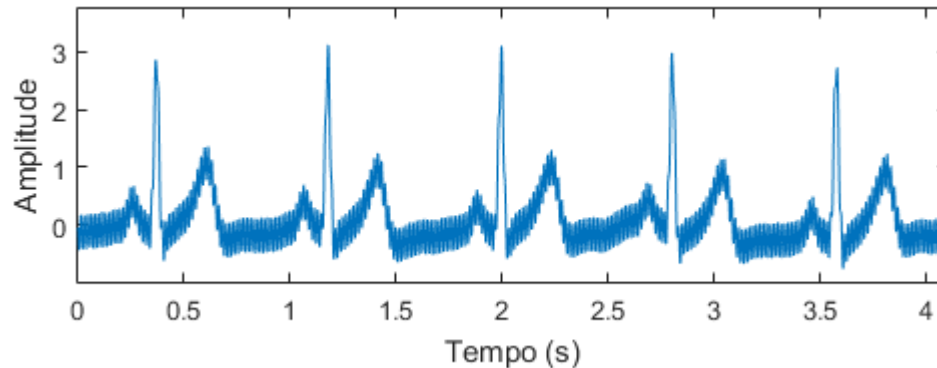
$$H(s) = \frac{s^2 + 1/LC}{s^2 + s/RC + 1/LC}$$

$$\omega_o = \sqrt{1/LC} \quad \beta = 1/RC$$

$$H(s) = \frac{s^2 + \omega_0^2}{s^2 + \beta s + \omega_0^2}$$

Exemplo.

- **Problema do eletrocardiograma “revisitado”:**
 - Sinal de eletrocardiograma, frequência aproximadamente 1 Hz.
 - Presença de ruído senoidal (harmônico) gerado pela rede elétrica, frequência de 60Hz.
 - Solução proposta:
 - Filtro rejeita-faixa com alto fator de qualidade: $Q = 10$.
 - Frequência de ressonância de 60 Hz.



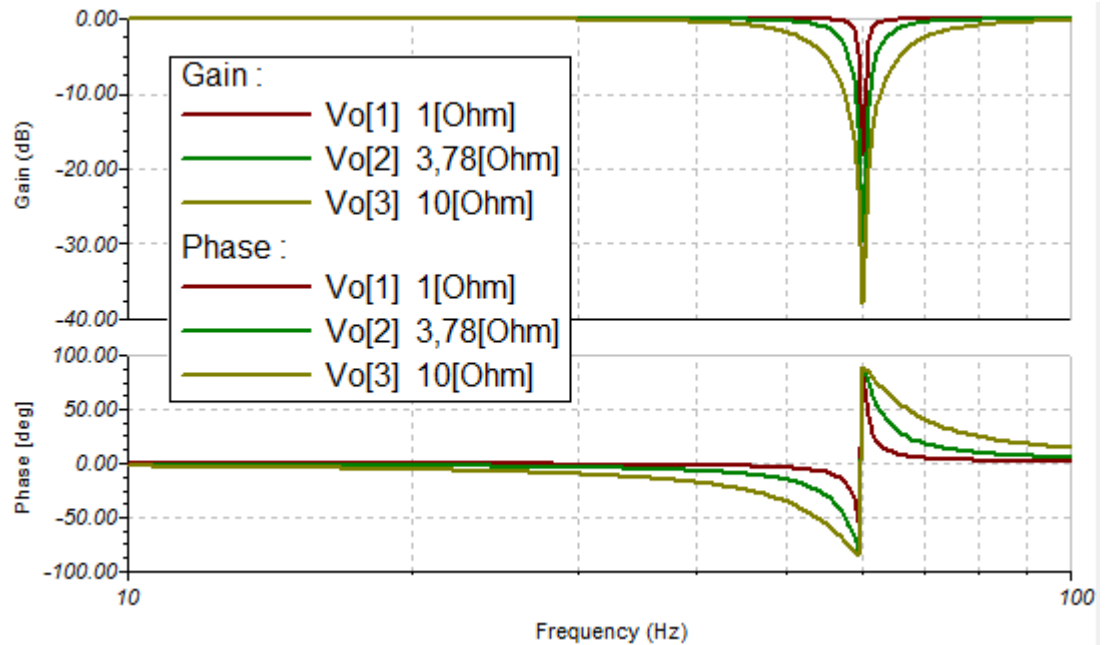
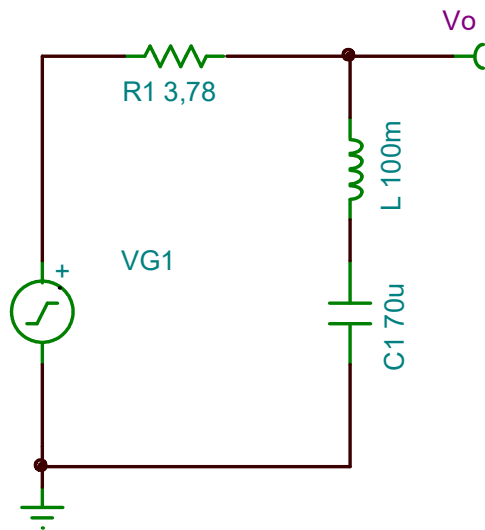
Exemplo

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}} = 2\pi 60 \text{ rad/s}$$

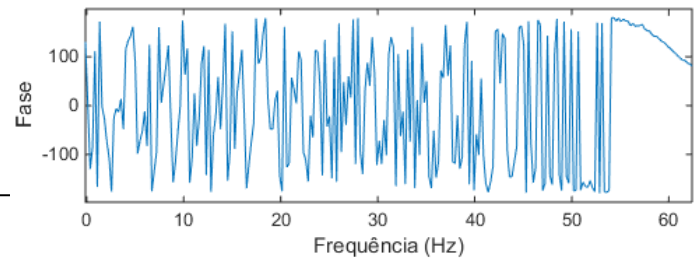
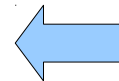
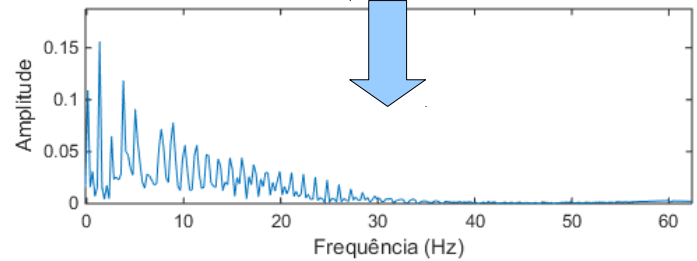
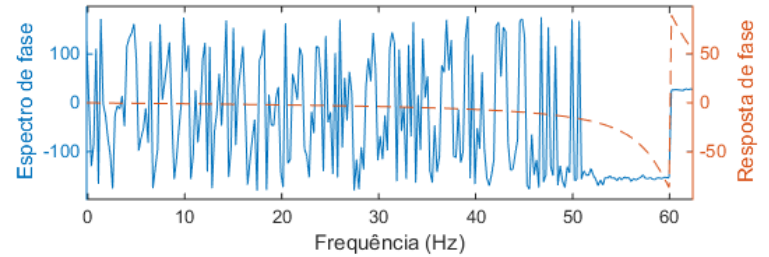
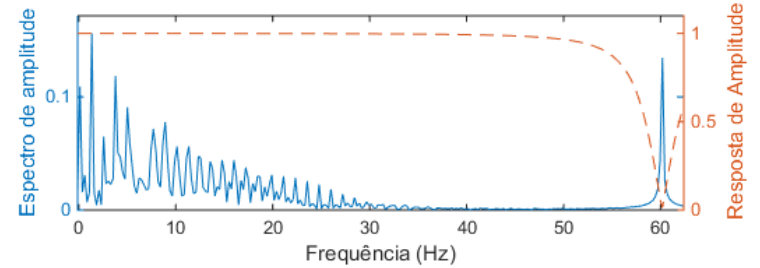
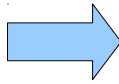
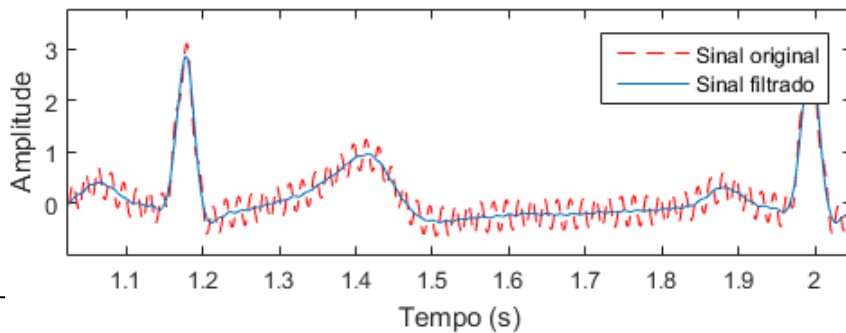
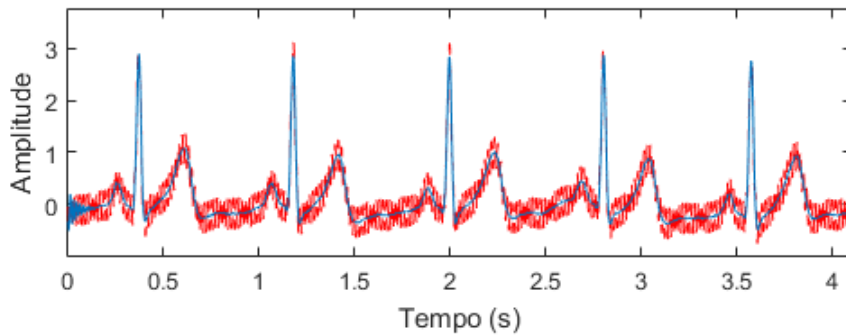
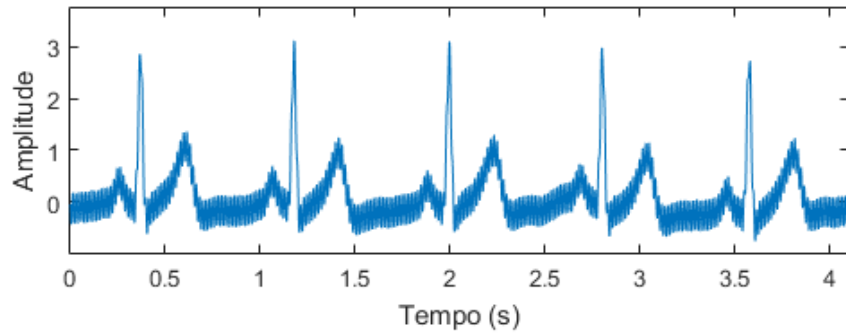
Fazendo: $L = 100 \text{ mH} \rightarrow C = 70 \mu\text{F}$

$$Q = \sqrt{\frac{L}{CR^2}} = 10$$

$\rightarrow R = 3,78 \Omega$

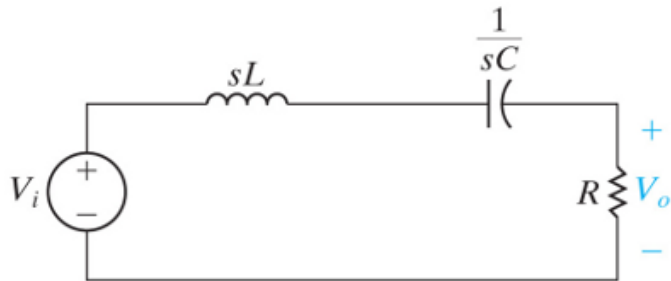


Exemplo



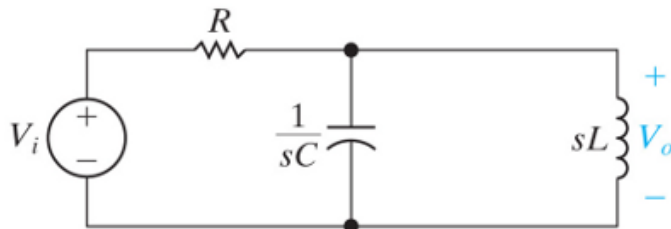
Resumindo

- Filtros passa-faixa:**



$$H(s) = \frac{(R/L)s}{s^2 + (R/L)s + 1/LC}$$

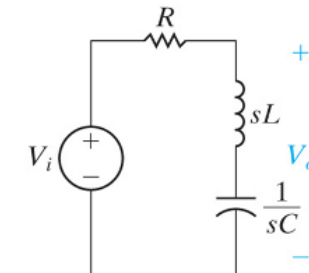
$$\omega_o = \sqrt{1/LC} \quad \beta = R/L$$



$$H(s) = \frac{s/RC}{s^2 + s/RC + 1/LC}$$

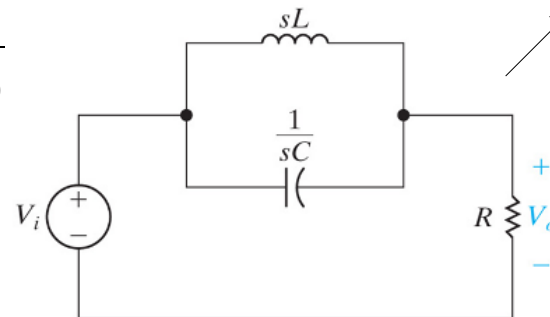
$$\omega_o = \sqrt{1/LC} \quad \beta = 1/RC$$

- Filtros rejeita faixa:**



$$H(s) = \frac{s^2 + 1/LC}{s^2 + (R/L)s + 1/LC}$$

$$\omega_o = \sqrt{1/LC} \quad \beta = R/L$$



$$H(s) = \frac{s^2 + 1/LC}{s^2 + s/RC + 1/LC}$$

$$\omega_o = \sqrt{1/LC} \quad \beta = 1/RC$$

$$H(s) = \frac{s^2 + \omega_o^2}{s^2 + \beta s + \omega_o^2}$$