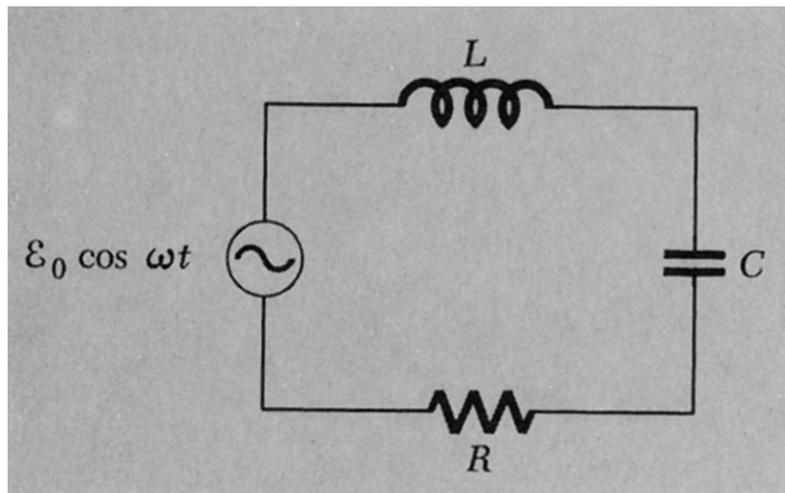


Laboratório 10: Circuito RLC - Ressonância

Circuito RLC: ressonância



$$L \frac{dI}{dt} + RI + \frac{q}{C} = \epsilon_0 \cos(\Omega t)$$

$$L \frac{d^2 I}{dt^2} + R \frac{dI}{dt} + \frac{I}{C} = -\Omega \epsilon_0 \sin(\Omega t)$$

Solução geral: $I(t) = I_h(t) + I_p(t)$

Solução homogênea: $L \frac{d^2 I_h}{dt^2} + R \frac{dI_h}{dt} + \frac{I_h}{C} = 0$

$$I_h(t) = I_0 e^{-\gamma t} \cos(\omega' t + \phi) \quad \gamma = \frac{R}{2L} \quad \omega' = \sqrt{\omega_0^2 - \gamma^2} \quad \omega_0^2 = \frac{1}{LC}$$

$$I_h(t) \rightarrow 0 \text{ para } t \rightarrow \infty \quad (t \gg \frac{2L}{R}) \quad \Rightarrow \quad I(t) \approx I_p(t)$$

Para $t \gg 2L/R$ só sobra a solução particular

A solução particular satisfaz a equação:

$$L \frac{d^2 I_p}{dt^2} + R \frac{dI_p}{dt} + \frac{I_p}{C} = \frac{d\epsilon}{dt} = -\Omega \epsilon_0 \sin(\Omega t)$$

Ela é periódica, com período $T = \frac{2\pi}{\Omega}$.

Um truque matemático: Definimos $\tilde{\epsilon}(t) = \epsilon_0 e^{i\Omega t} \Rightarrow \epsilon(t) = \text{Re} [\tilde{\epsilon}]$

Resolvemos a equação: $L \frac{d^2 \tilde{I}_p}{dt^2} + R \frac{d\tilde{I}_p}{dt} + \frac{\tilde{I}_p}{C} = \frac{d\tilde{\epsilon}}{dt} = i\Omega \epsilon_0 e^{i\Omega t}$

A solução desejada $I_p(t) = \text{Re} [\tilde{I}_p(t)]$, pois $\text{Re} \left[\frac{d\tilde{\epsilon}}{dt} \right] = -\Omega \epsilon_0 \sin(\Omega t)$

Tentamos a solução: $\tilde{I}_p(t) = \tilde{I}_0 e^{i\Omega t} \Rightarrow$

$$\left(-\Omega^2 L + i\Omega R + \frac{1}{C} \right) \tilde{I}_0 e^{i\Omega t} = i\Omega \epsilon_0 e^{i\Omega t}$$

$$\Rightarrow \left(R + i\Omega L + \frac{1}{i\Omega C} \right) \tilde{I}_0 e^{i\Omega t} = \epsilon_0 e^{i\Omega t} = \tilde{\epsilon}(t)$$

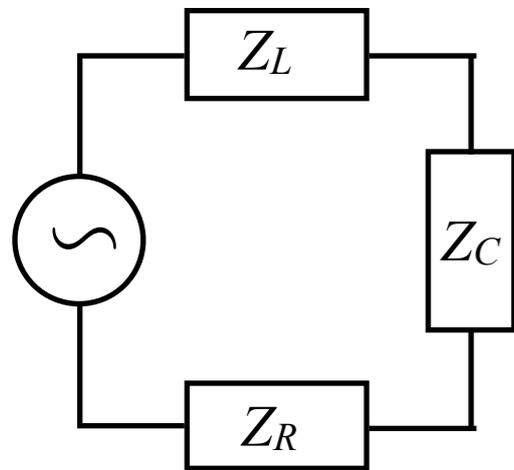
Definimos a impedância $Z = \left(R + i\Omega L + \frac{1}{i\Omega C} \right) = R + i \left(\Omega L - \frac{1}{\Omega C} \right)$

$$Z = R + iX \quad \text{onde a reatância} \quad X = \Omega L - \frac{1}{\Omega C} = X_L + X_C$$

$$X_L = \Omega L \quad (\text{reatância indutiva}) \quad X_C = -\frac{1}{\Omega C} \quad (\text{reatância capacitiva})$$

Note que podemos escrever: $Z = Z_R + Z_L + Z_C \Rightarrow \tilde{\epsilon} = Z\tilde{I}_p$

Como se fossem três “resistores” em série com “resistências” complexas



$$Z_L = i\Omega L; \quad X_L = \Omega L \Rightarrow \boxed{\tilde{V}_L = Z_L \tilde{I}}$$

$$Z_R = R; \quad X_R = 0 \Rightarrow \boxed{\tilde{V}_R = Z_R \tilde{I}}$$

$$Z_C = -i \left(\frac{1}{\Omega C} \right); \quad X_C = -\frac{1}{\Omega C} \Rightarrow \boxed{\tilde{V}_C = Z_C \tilde{I}}$$

$$\begin{aligned} & \tilde{V}_R \text{ está em fase com } \tilde{I}; \\ i = e^{i\frac{\pi}{2}} & \Rightarrow \tilde{V}_L \text{ está defasado de } +\frac{\pi}{2} \text{ em relação a } \tilde{I}; \\ -i = e^{-i\frac{\pi}{2}} & \Rightarrow \tilde{V}_C \text{ está defasado de } -\frac{\pi}{2} \text{ em relação a } \tilde{I} \end{aligned}$$

Com essas definições a Eq. para a solução particular toma a seguinte forma:

$$\Rightarrow Z\tilde{I}_0 e^{i\Omega t} = \epsilon_0 e^{i\Omega t} \Rightarrow Z\tilde{I}_0 = \epsilon_0 \Rightarrow \boxed{\tilde{I}_0 = \frac{\epsilon_0}{Z}}$$


A impedância Z pode ser vista como uma “resistência complexa”

$$Z = R + iX = |Z|e^{i\phi}; \quad |Z| = (R^2 + X^2)^{1/2}$$

$$\phi = \arctan\left(\frac{X}{R}\right) = \arctan\left(\frac{\Omega L - \frac{1}{\Omega C}}{R}\right)$$

Nossa solução $\tilde{I}_p(t) = \tilde{I}_0 e^{i\Omega t} = \frac{\epsilon_0}{Z} e^{i\Omega t} = \frac{\epsilon_0}{|Z|} e^{i(\Omega t - \phi)}$

$$I_p(t) = \text{Re}[\tilde{I}_p(t)] = \frac{\epsilon_0}{|Z|} \cos(\Omega t - \phi) = A \cos(\Omega t - \phi)$$

$$I_p(t) = \text{Re} [\tilde{I}_p(t)] = \frac{\epsilon_0}{|Z|} \cos(\Omega t - \phi) = A \cos(\Omega t - \phi)$$

Note que:

- $I_p(t)$ está defasado em relação a fonte de tensão $\epsilon(t) = \epsilon_0 \cos(\Omega t)$
- Tanto a amplitude da corrente quanto a defasagem dependem de Ω

$$A = A(\Omega) \quad \phi = \phi(\Omega)$$

- $A(\Omega)$ tem um máximo

$$A(\Omega) = \frac{\epsilon_0}{|Z|} = \epsilon_0 [R^2 + (X_L + X_C)^2]^{-1/2}$$

$$\frac{dA}{d\Omega} = -\frac{\epsilon_0}{2} [R^2 + (X_L + X_C)^2]^{-3/2} 2(X_L + X_C) \left(\frac{dX_L}{d\Omega} + \frac{dX_C}{d\Omega} \right)$$

Tendo em vista que $\frac{dX_L}{d\Omega} = L;$ $\frac{dX_C}{d\Omega} = \frac{1}{\Omega^2 C}$ Ambos são positivos

$$\frac{dA}{d\Omega} = 0 \quad \Rightarrow \quad X_L + X_C = 0 \quad \Rightarrow \quad X_L = -X_C$$

■ A posição do máximo é dada por

$$\Omega L = \frac{1}{\Omega C} \quad \Rightarrow \quad \Omega^2 = \frac{1}{LC} \quad \Rightarrow \quad \Omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

Condições de Ressonância

■ Para $\Omega = \omega_0$

$$A(\omega_0) = \frac{\epsilon_0}{R}$$

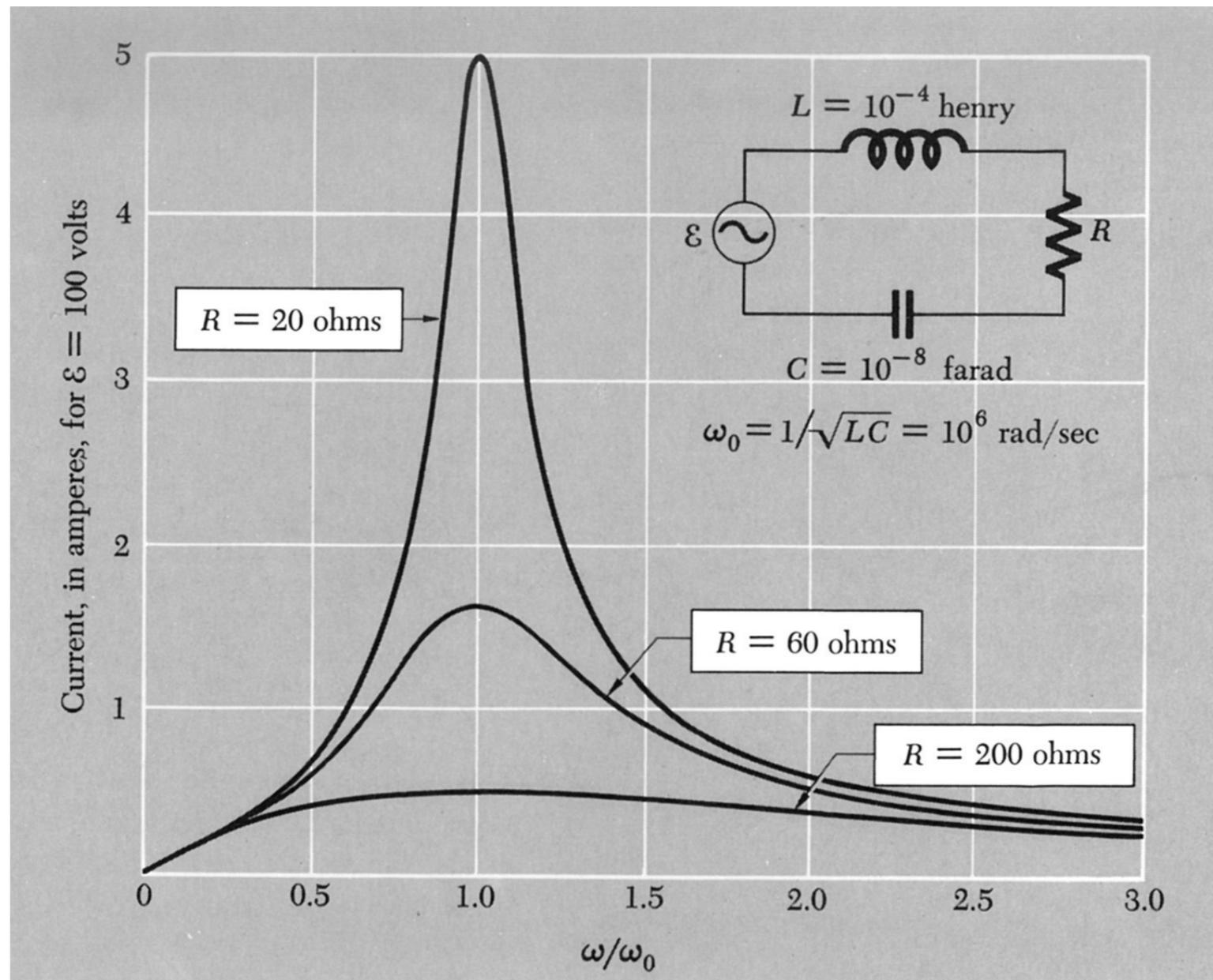
$$\phi(\omega_0) = 0$$

$$\Rightarrow \quad I(\omega_0) = \frac{\epsilon_0}{R} \cos(\omega_0 t)$$

Quanto menor R maior A

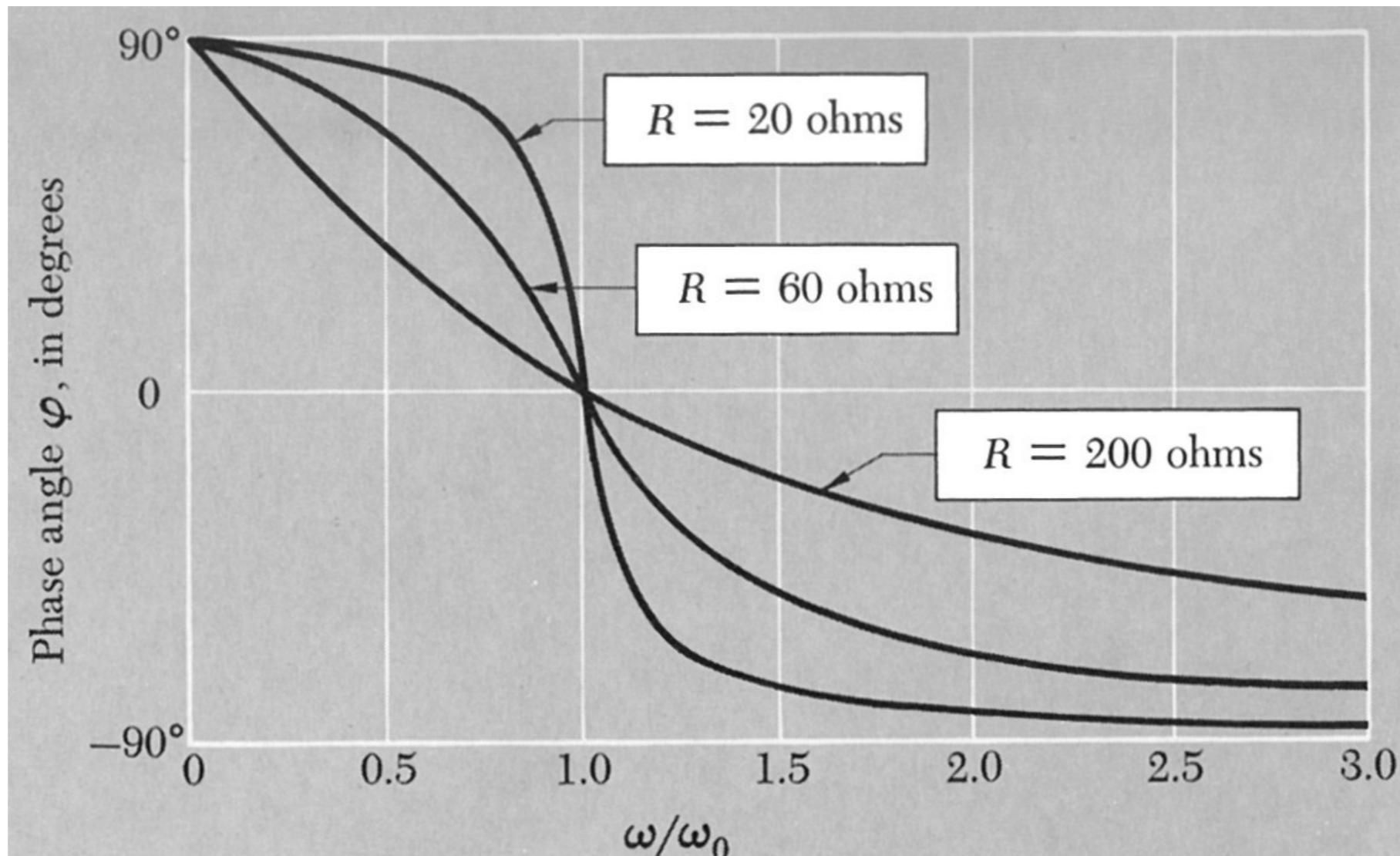
$$X_L = -X_C \quad \Rightarrow \quad V_L = -V_C; \quad \epsilon(t) = V_R(t) = \epsilon_0 \cos(\omega_0 t)$$

A amplitude da corrente é máxima na ressonância



Quanto menor for o valor da resistência R , mais alto será o pico

Ângulo de fase em graus



A defasagem é nula na ressonância

Procedimento Experimental

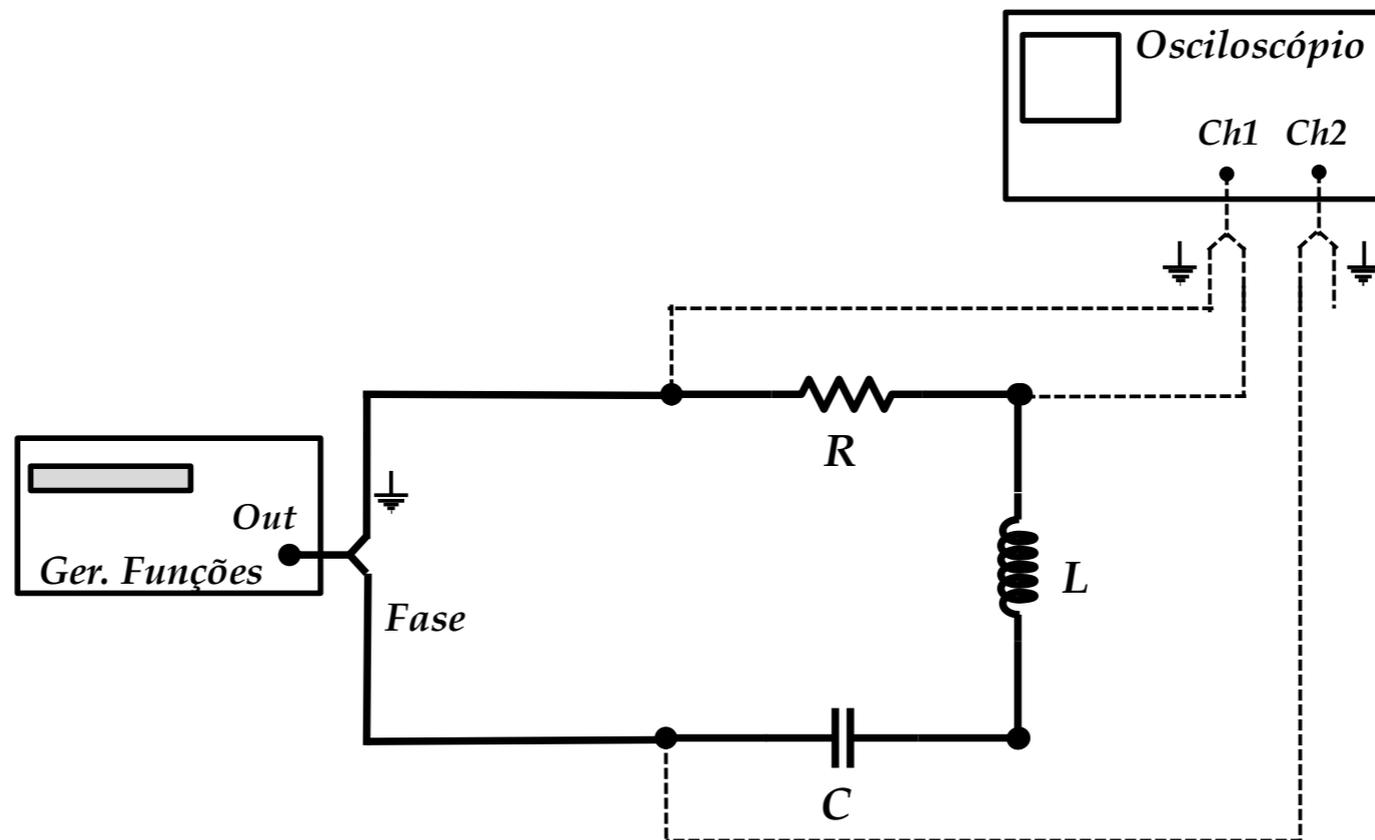


Figura 10.2. Montagem para medição das ddp's da fonte e do resistor.

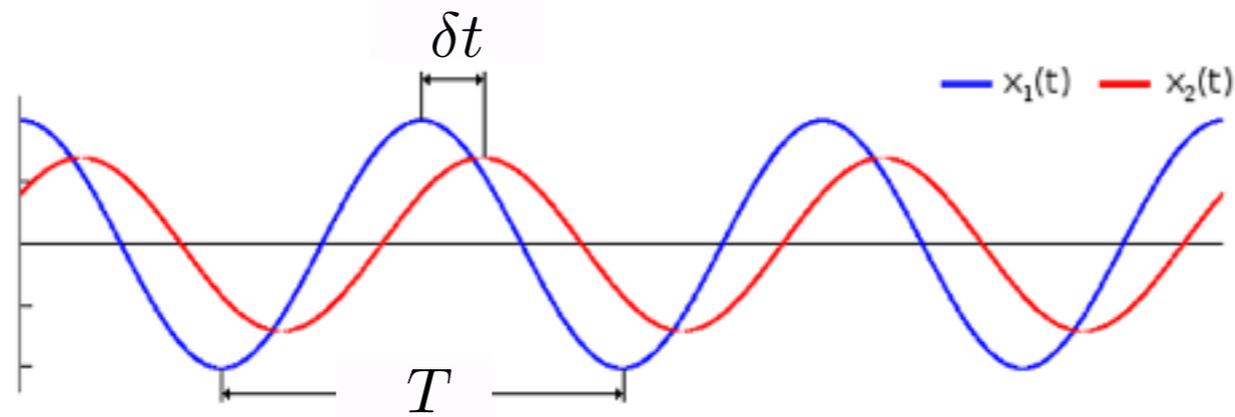
1. Utilize o kit para montar o circuito da figura escolhendo:

$$R = 100\Omega \quad L = 8.2\text{mH} \quad C = 2.2\mu\text{F}$$

2. Ajuste a amplitude da tensão senoidal para 6.0 (ou 4.0) Volts.

3. Ajuste o período da onda senoidal para $T = 0.4\text{ms}$

4. Meça a defasagem entre a tensão da fonte ϵ e a tensão V_R no resistor.



$$\begin{array}{l} T \rightarrow 2\pi \\ \delta t \rightarrow \phi \end{array} \Rightarrow \phi = \frac{2\pi\delta t}{T}$$

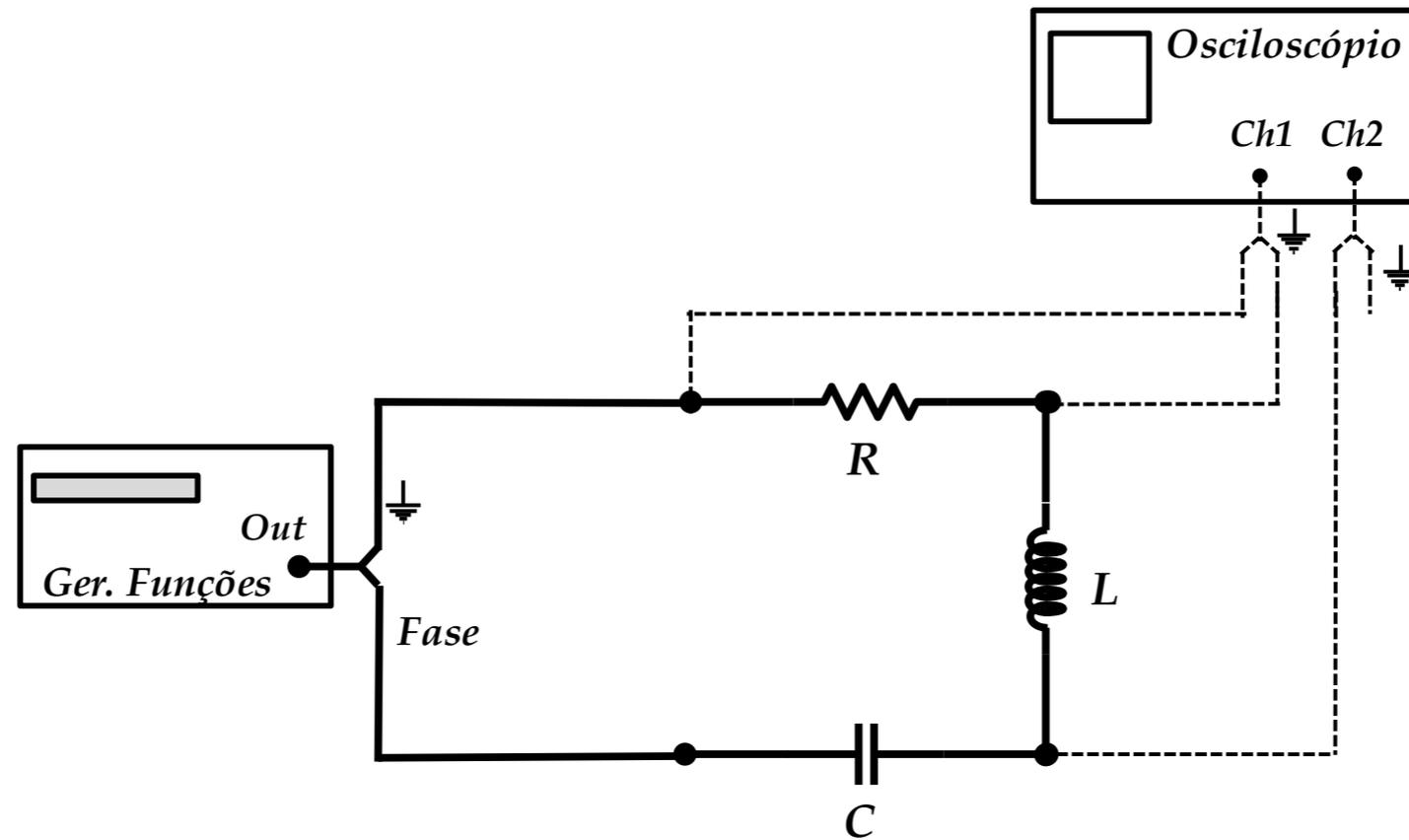
5. Utilizando a equação 10.5 da apostila, calcule a defasagem entre ϵ e V_R , e Compare com o resultado obtido no item anterior, levando em conta as incertezas das grandezas envolvidas.

6. Com os valores de L e C utilizados, calcule a frequência de ressonância do circuito.

$$f_r = \omega_r / 2\pi = 1 / (2\pi\sqrt{LC})$$

7. Variando a frequência no gerador de funções, meça a frequência de ressonância. Estime a incerteza desta medida. Explícite o método utilizado na sua medição.

Monitore agora as tensões V_R e V_L simultaneamente de acordo com o esquema:



8. Teoricamente, qual o valor da defasagem entre a tensão V_R e V_L ?

9. Meça essa defasagem e verifique se está compatível com o resultado do item anterior.

10. A defasagem entre V_R e V_L depende da frequência da fonte de tensão externa? Verifique a sua resposta variando a frequência da fonte.