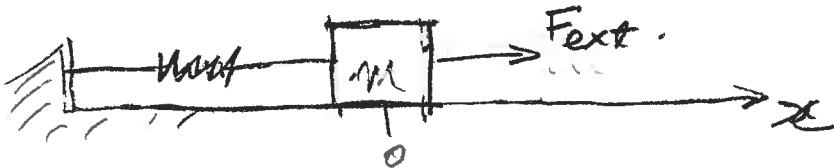


Ressonância

1

Exemplo 1 "O sistema massa-mola sem atrito é com força externa".



$$F = -kx + F_{ext} = ma = m\ddot{x}$$

$$m\ddot{x} + kx = F_{ext} \quad (1)$$

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$$

Solução geral de $m\ddot{x} + kx = 0$:

$$\left. \begin{array}{l} \text{constante} \\ \rightarrow \end{array} \right\} x(t) = A \cos(\omega_0 t - \alpha) \quad A > 0, \alpha \in \mathbb{R}$$

Suponha que $F_{ext}(t) = F \cos \omega t$, $\omega \neq \omega_0$

O "método dos coeficientes a determinar" garante que existem únicos C_1 e C_2 tais que

$$x_p(t) = C_1 \cos \omega t + C_2 \sin \omega t$$

é solução particular de (1). Seja L o operador

$$Lx = m\ddot{x} + kx. \text{ Então}$$

$$L(\cos \omega t) = (-m\omega^2 + k) \cos \omega t$$

$$L(C_1 \cos \omega t) = (-m\omega^2 + k) C_1, \quad \omega \neq \omega_0 \Rightarrow \omega t = F \cos \omega t$$

$$\Leftrightarrow C_1 = \frac{F}{k - m\omega^2} = \frac{F}{m(\omega_0^2 - \omega^2)} \quad (C_2 = 0)$$

Dá, a solução geral de (1) é

$$x(t) = A \cos(\omega_0 t + \alpha) + \frac{F}{(m\omega_0^2 - \omega^2)} \frac{1}{m} \omega_0^2 t \cos \omega_0 t$$

$x(t)$ é a superposição de uma "ossenóide"

de amplitude A com uma ossenóide

de amplitude $\frac{F}{m(\omega_0^2 - \omega^2)}$. Note que a amplitude da
segunda ossenóide tende a infinito quando
a frequência externa ω tende à frequência
natural de oscilação do sistema ω_0 . Isto é
o que se chama "ressonância".

→

Se a força externa for $F_{ext}(t) = F \cos \omega_0 t$,
 $L(F_{ext}) = 0$. O método dos coeficientes a
determinar garante que existe uma única
solução particular da forma

$$x_p(t) = c_1 t \cos \omega_0 t + c_2 t \sin \omega_0 t$$

$$\text{Calculemos: } L(t \sin \omega_0 t) = \quad (k = \omega_0^2 m)$$

$$= m (t \sin \omega_0 t)'' + m \omega_0^2 (t \sin \omega_0 t)$$

$$= m \cdot 2 \cdot \omega_0 \cos \omega_0 t - m \omega_0^2 t \sin \omega_0 t + m \omega_0^2 t \sin \omega_0 t$$

$$= 2 m \omega_0 \cos \omega_0 t$$

$$\text{Logo } L(c_2 t \sin \omega_0 t) = 2 c_2 m \omega_0 \cos \omega_0 t = F \cos \omega_0 t$$

$$\Leftrightarrow c_2 = \frac{F}{2 m \omega_0} \quad (c_1 = 0)$$

(3)

Solução geral de (1) :

$$x(t) = A \cos(\omega_0 t + \alpha) + \frac{E}{2m\omega_0} t \sin(\omega_0 t)$$

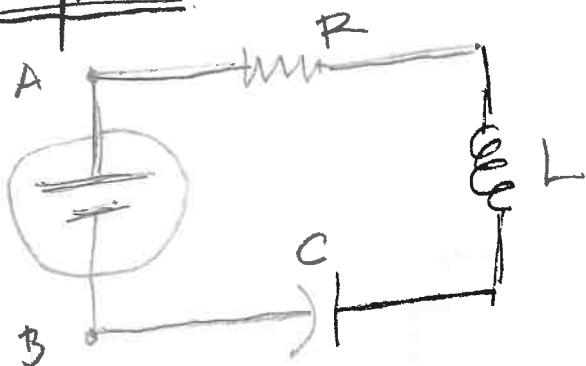
$A > 0, \alpha \in \mathbb{R}$

Note que, para $t_k = \left(\frac{1}{2} + 2k\right) \frac{\pi}{\omega_0}$, $k \in \mathbb{Z}$

$$\lim_{k \rightarrow \infty} x(t_k) = +\infty$$

Ou seja, quando a frequência externa é igual à frequência natural do sistema, a solução torna-se ilimitada.

Exemplo 2 "O circuito RLC"



R, L, C constantes positivas

A diferença de potencial entre A e B é determinada pela fonte de tensão E e será denotada por V_{ext} . A diferença de potencial entre os extremos do resistor é Ri . A diferença de potencial nos extremos de indutância é $L \frac{di}{dt}$. A d-dt no capacitor é $\frac{q}{C}$, sendo q a armazenada no capacitor, e $i = \frac{dq}{dt}$. Daí:

(4)

$$L\ddot{q}'' + R\dot{q}' + \frac{1}{C}q = V_{ext}, \quad (2)$$

Suponha que $V_{ext}(t) = V \sin \omega t$.

O método dos coeficientes a determinar garante que há apenas uma solução particular de forma

$$q_p(t) = C_1 \cos \omega t + C_2 \sin \omega t$$

Substituindo na equação (2), determinam-se C_1 e C_2 . Definido $\delta = \omega L - \frac{1}{\omega C}$, $Z^2 = R^2 + \delta^2$,

e α por $\sin \alpha = \frac{\delta}{Z}$ e $\cos \alpha = \frac{R}{Z}$, vem:

$$q_p(t) = -\frac{V}{\omega Z} \cos(\omega t - \alpha)$$

Qualquer solução de $L\ddot{q}'' + R\dot{q}' + \frac{1}{C}q = 0$ tende a zero exponencialmente quando $t \rightarrow \infty$ (pois $L, R, C > 0$). Logo, para t suficiente mente grande, qualquer solução de (2) fica arbitrariamente próxima de $q_p(t)$, chamada de "solução estacionária" de (2).

(5)
A corrente $i = \frac{dq}{dt}$ que passa pelo circuito, no "regime estacionário" é portanto dada por $i_s(t) = \frac{V}{Z} \sin(\omega t - \alpha)$

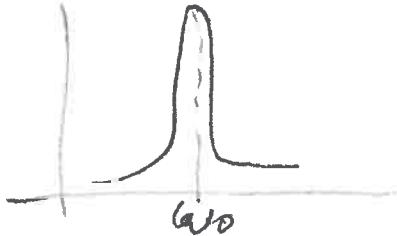
A diferença de potencial nos extremos do resistor é $V_R(t) = R i_s(t) = V \frac{R}{Z} \sin(\omega t - \alpha)$

$$\frac{R}{Z} = \frac{R}{\sqrt{R^2 + \delta^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + \frac{1}{R^2} (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}}$$

On seja, a razão $\frac{\text{amplitude de } V_{ext}}{\text{amplitude de } V_R} = f(\omega)$.

$$f(\omega) = \frac{1}{\sqrt{1 + \frac{1}{R^2} (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}} \quad \text{assume máx}.$$

em $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$. Esta é a "frequência de ressonância".
Esta ressonância é "benigna" pois o circuito funciona então como um "filtro de frequência" (que é usado em rádio AM). Dependendo de escolha de R, L, C, f pode ter um gráfico assim:



(6)

De modo que se V_{ext} for uma superposição de senóides de diferentes frequências, apenas a senóide de frequência ω_0 é "filtrada".

~~O node para medição dos extremos do resistor.~~

No rádio AM, V_{ext} é uma combinação linear de senóides emitidas pelas estações de rádio que podem ser captadas no local.

O "botão de frequência" faz variar ω_0 .

A diferença de potencial entre os extremos do resistor é enviada a um amplificador e transformada em sinal.

Então é uma versão simplificada da história toda. Mas ilustra o

papel do circuito R-L-C como "filtro de frequência"