Circuitos Elétricos 2

Circuitos Elétricos Aplicados

Prof. Dr.-Ing. João Paulo C. Lustosa da Costa



Universidade de Brasília (UnB)

Departamento de Engenharia Elétrica (ENE)

Laboratório de Processamento de Sinais em Arranjos

Caixa Postal 4386 CEP 70.919-970, Brasília - DF



Homepage: http://www.pgea.unb.br/~lasp

Resposta em Regime Estacionário de uma Rede

- 1. Substitua o sinal periódico por sua série de Fourier
- 2. Determine a resposta em regime estacionário de cada harmônico
- 3. Some as respostas em regime estacionário de cada harmônico

$$H(j\omega) = |H(j\omega)| e^{j\phi(\omega)} = |H(j\omega)| \angle \phi(\omega)^{\circ}$$

$$H(j\omega) \longrightarrow H(j\omega)$$

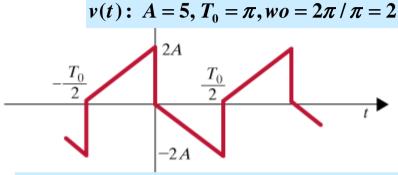
$$|c| e^{j(\omega_{1}t+\theta)} \longrightarrow |c| |H(j\omega_{1})| e^{j(\omega_{1}t+\theta+\phi(\omega_{1}))}$$

$$|D| \cos(\omega_{1}t+\theta) \longrightarrow |D| |H(j\omega_{1})| \cos(\omega_{1}t+\theta+\phi(\omega_{1}))$$





Exemplo de Resposta em Regime Estacionário de uma Rede (1)

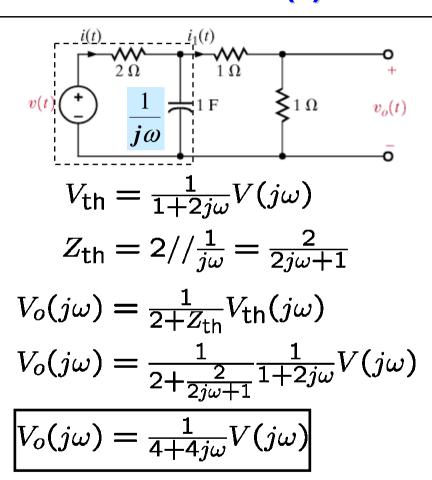


$$v(t) = \sum_{\substack{n=1\\n \text{ impar}}}^{\infty} \left(\frac{20}{n\pi} \sin 2nt - \frac{40}{n^2 \pi^2} \cos 2nt \right)$$

$$D_1 \angle \theta_1 = -\frac{40}{\pi^2} - j\frac{20}{\pi} = 7.5 \angle -122^\circ$$

$$D_3 = -\frac{40}{9\pi^2} - j\frac{20}{3\pi} = 2.2 \angle -102^\circ$$

$$D_5 \angle \theta_5 = 1.3 \angle -97^{\circ}, D_7 \angle \theta_7 = 0.92 \angle -95^{\circ}$$



$$f(t) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} D_n \cos(n \omega_0 t + \theta_n) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} \text{Re} \left[D_n \angle \theta_n e^{jn \omega_0 t} \right]$$



Exemplo de Resposta em Regime Estacionário de uma Rede (2)

$$f(t) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} D_n \cos(n \omega_0 t + \theta_n) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} \text{Re} \left[D_n \angle \theta_n e^{jn \omega_0 t} \right]$$

$$v(t) = 7.5\cos(2t - 122^{\circ}) + 2.2\cos(6t - 102^{\circ}) + 1.3\cos(10t - 97^{\circ}) + 0.91\cos(14t - 95^{\circ}) + \dots$$

$$v_o(w_0) = \frac{7.5 \angle -122^0}{4 + j8} = 0.84 \angle -185.4^0 \qquad v_o(3w_0) = \frac{2.2 \angle -102^0}{4 + j24} = 0.09 \angle -182.5^0$$

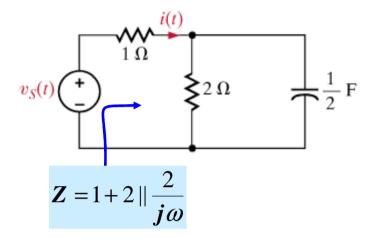
$$v_o(5w_0) = \frac{1.3 \angle -97^0}{4 + j40} = 0.03 \angle -181.6^0 \qquad v_o(7w_0) = \frac{0.9 \angle -95^0}{4 + j56} = 0.017 \angle -181^0$$

$$v_o(t) = 0.84\cos(2t - 185.4^{\circ}) + 0.09\cos(6t - 182.5^{\circ}) + 0.03\cos(10t - 181.5^{\circ}) + 0.017\cos(14t - 181^{\circ})...$$



Exemplo de Resposta em Regime Estacionário de uma Rede (3)

Determine a expressão p/ corrente *i(t)* no regime estacionário



$$v_S(t) = \frac{20}{\pi} + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{-40}{\pi (4n^2 - 1)} \cos 2nt$$

$$v_{S}(t) = \frac{20}{\pi} + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{-40}{\pi (4n^{2} - 1)} \cos 2nt$$

$$D_{0} = \frac{20}{\pi}; D_{n} = \frac{40}{\pi (4n^{2} - 1)} \angle 180^{\circ}, n \ge 1; \omega_{n} = 2n$$

$$Z(j\omega) = 1 + \frac{\frac{4}{j\omega}}{2 + \frac{2}{j\omega}} = 1 + \frac{4}{2 + j2\omega} = \frac{6 + j2\omega}{2 + j2\omega} = \frac{3 + j\omega}{1 + j\omega}$$

$$Y(j\omega) = \frac{1+j\omega}{3+j\omega}$$

$$I(j\omega) = \frac{V_S(j\omega)}{Z(j\omega)} = Y(j\omega)V_S(j\omega)$$



Exemplo de Resposta em Regime Estacionário de uma Rede (4)

Determine a expressão p/ corrente *i(t)* no regime estacionário

$$I(j\omega) = \frac{V_S(j\omega)}{Z(j\omega)} = Y(j\omega)V_S(j\omega)$$
 $Y(j\omega) = \frac{1+j\omega}{3+j\omega}$

$$Y(j\omega) = \frac{1+j\omega}{3+j\omega}$$

$$I(j2n) = Y(j2n)D_n = \frac{1+j2n}{3+j2n}D_n$$
 fasor p/n - ésimo harmônico

$$\boldsymbol{Y}(0) = \frac{1}{3}$$

$$Y(j2n) = \sqrt{\frac{1+4n^2}{9+4n^2}} (\angle \tan^{-1} 2n - \angle \tan^{-1} (2n/3))$$

$$i(t) = Y(0)D_0 + \sum_{n=1}^{\infty} |Y_n| |D_n| \cos(2nt + \angle Y_n)$$

Potência Média (1)

Numa rede com fontes periódicas (de mesmo período), a tensão e a corrente no elemento são da mesma forma

$$v(t) = V_{dc} + \sum_{n=1}^{\infty} V_n \cos(n \omega_0 t - \theta_{vn})$$

$$i(t) = I_{dc} + \sum_{n=1}^{\infty} I_n \cos(n \omega_0 t - \theta_{in})$$

Definição de potência média: $P = \frac{1}{T} \int_{0}^{t_o+T} v(t)i(t)dt$

$$P = \frac{1}{T} \int_{t_o}^{t_o+T} v(t)i(t)dt$$

$$\frac{1}{T}\int_{t_0}^{t_0+T}$$

$$\frac{1}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} v(t)i(t) = V_{dc}I_{dc} + V_{dc} \sum_{n=1}^{\infty} I_n \cos(n\omega_0 t - \theta_{in}) + I_{dc} \sum_{n=1}^{\infty} V_n \cos(n\omega_0 t - \theta_{vn})$$

$$+ \sum_{n_1=1}^{\infty} \sum_{n_2=1}^{\infty} V_{n_1}I_{n_2} \cos(n_1\omega_0 t - \theta_{vn_1}) \cos(n_2\omega_0 t - \theta_{in_2})$$

$$\sum_{n_1=1}^{\infty} \sum_{n_2=1}^{\infty} V_{n_1} I_{n_2} \cos(n_1 \omega_0 t - \theta_{vn_1}) \cos(n \omega_0 t - \theta_{in_2}) = \sum_{n_1=1}^{\infty} \sum_{n_2=1}^{\infty} \frac{V_{n_1} I_{n_2}}{2} \begin{bmatrix} \cos((n_1 + n_2)\omega_0 t - (\theta_{vn_1} + \theta_{in_2})) \\ + \cos((n_1 - n_2)\omega_0 t - (\theta_{vn_1} - \theta_{in_2})) \end{bmatrix}$$



Potência Média (2)

Logo a potência média é dada por:

Potência Média
$$P = V_{dc}I_{dc} + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{V_nI_n}{2}\cos(\theta_{vn} - \theta_{in})$$



Exemplo de Cálculo de Potência Média (1)

Determine a potência média

$$v(t) = 64 + 36\cos(377t + 60^{\circ}) - 24\cos(754t + 102^{\circ})[V]$$

$$i(t) = 1.8\cos(377t + 45^{\circ}) + 1.2\cos(754t + 100^{\circ})[A]$$

$$-\cos\alpha = \cos(\alpha - 180^{\circ})$$

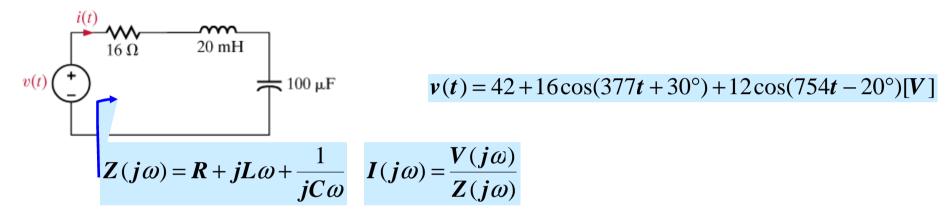
Potência Média
$$P = V_{dc} I_{dc} + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{V_n I_n}{2} \cos(\theta_{vn} - \theta_{in})$$

$$P = 64*0+0.5(36\times1.8\cos(15^{\circ})+24\times1.2\cos(102^{\circ}-180^{\circ}-100^{\circ}))$$

$$P = \frac{62.59 - 28.78}{2} = 16.91[W]$$

Exemplo de Cálculo de Potência Média (1)

 \Box Determine a corrente, i(t), e a potência média absorvida pela rede



$$\omega = 377$$
 $V(j377) = 16\angle 30^{\circ},$
 $Z(j377) = 16 + j0.020 \times 377 - j\frac{1}{10^{-4}377}$

$$I(j377) = \frac{16\angle 30^{\circ}}{16 + j7.54 - j26.53} = 0.64\angle 79.88^{\circ}$$



Exemplo de Cálculo de Potência Média (2)

 \Box Determine a corrente, i(t), e a potência média absorvida pela rede

$$\omega = 754$$

$$V(j754) = 12\angle -20^{\circ},$$

$$Z(j754) = 16 + j0.020 \times 754 - j\frac{1}{10^{-4} \times 754}$$

$$I(j754) = \frac{12\angle -20^{\circ}}{16 + j15.08 - j13.26} = 0.75\angle -26.49^{\circ}$$

$$\omega = 0$$
 capacitor é um circuito aberto $(\mathbf{Z} = \infty)$ $I(j0) = 0$

$$i(t) = 0.64\cos(377t + 79.88^{\circ}) + 0.75\cos(754t - 26.49^{\circ})$$

Potência média
$$P = V_{dc}I_{dc} + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{V_nI_n}{2}\cos(\theta_{vn} - \theta_{in})$$

$$P = 42(0) + \frac{16 \times 0.64 \cos(-49.88^{\circ}) + 12 \times 0.75 \cos(6.49^{\circ})}{2}$$



Transformada de Fourier (1)

Definições:

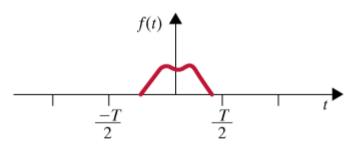
$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t}dt$$

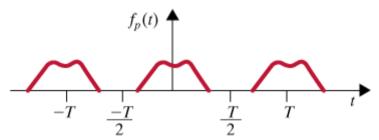
$$F(\omega) = \mathcal{F}[f(t)]$$

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

$$f(t) = \mathcal{F}^{1}[F(\omega)]$$

Visão da Transformada de Fourier:





⇒ uma função periódica pode ser vista como uma função de período infinito

$$f_p(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{jn\frac{2\pi}{T}t}$$

$$f_p(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n T e^{jn\frac{2\pi}{T}t} \frac{1}{T}$$

$$\frac{2\pi}{2\pi} = \Delta\omega$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} F(\omega)e^{j\omega t} \frac{d\omega}{2\pi}$$

$$c_{n} = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(t)e^{-jn\frac{2\pi}{T}t} dt \quad c_{n}T = \int_{-T/2}^{T/2} f(t)e^{-jn\frac{2\pi}{T}t} dt \quad \frac{T}{n\Delta\omega \approx \omega_{n}}$$

$$T \to \infty$$

$$c_n T = \int_{T/2}^{T/2} f(t) e^{-jn\frac{2\pi}{T}t} dt$$

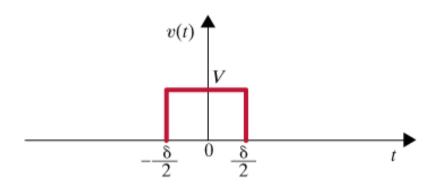
$$\frac{n\Delta\omega\approx\omega_n}{T\to\infty}$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{j\omega t}dt$$



Exemplo da Transformada de Fourier (1)

Determine a transformada de Fourier:



$$V(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} v(t)e^{-j\omega t}dt = V \int_{-\delta/2}^{\delta/2} e^{-j\omega t}dt$$

$$V(\omega) = V \left[-\frac{1}{j\omega} e^{-j\omega t} \right]_{-\delta/2}^{\delta/2} = V \frac{e^{j\omega\delta/2} - e^{-j\omega\delta/2}}{j\omega}$$

$$V(\omega) = V\delta \frac{\sin \frac{\omega \delta}{2}}{\frac{\omega \delta}{2}}$$

$$V\delta$$

$$V\delta$$

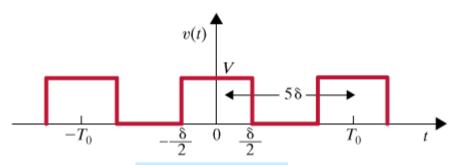
$$V\delta$$

$$V\delta$$

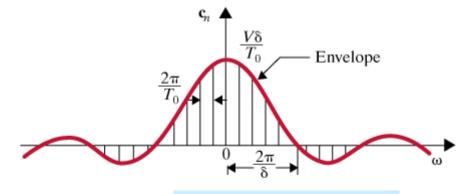
$$V\delta$$

Exemplo da Transformada de Fourier (2)

- Determine a transformada de Fourier:
 - ⇒ Comparando com o espectro de uma função periódica relacionada



$$c_n = \frac{V\delta}{T_0} \frac{\sin \frac{\omega \delta}{2}}{\frac{\omega \delta}{2}}$$



Espectro p/ $T_0 = 5\delta$

Exemplo da Transformada de Fourier (3)

Determine a transformada de Fourier do impulso unitário:

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t}dt$$

$$F(\omega) = \mathcal{F}[f(t)]$$

Propriedade da amostragem do impulso

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t-a) f(t) dt = f(a)$$

$$\mathcal{F}[\delta(t)] = \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t-a)e^{-j\omega t}dt = e^{-j\omega a}$$

Determine a transformada de Fourier de $f(t) = e^{j\omega_0 t}$

$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) e^{j\omega t} \frac{d\omega}{2\pi}$$

Considere $F(\omega) = 2\pi\delta(\omega - \omega_0)$ e ache a função correspond ente no domínio do tempo

$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} 2\pi \delta(\omega - \omega_0) e^{j\omega t} \frac{d\omega}{2\pi}$$

$$f(t) = e^{j\omega_0 t}$$

$$F(\omega) = \mathcal{F}[e^{j\omega_0 t}] = 2\pi\delta(\omega - \omega_0)$$



Exemplo da Transformada de Fourier (4)

$$f(t) = \sin \omega_0 t = \frac{e^{j\omega_0 t} - e^{-j\omega_0 t}}{2j} \Rightarrow F(\omega) = \frac{2\pi\delta(\omega - \omega_0) - 2\pi\delta(\omega + \omega_0)}{2j}$$

$$F(\omega) = j\pi [\delta(\omega + \omega_0) - \delta(\omega - \omega_0)]$$

Tabela de Pares da Transformada de Fourier

f(t)	$F(\omega)$
$\delta(t-a)$	$e^{-j\omega a}$
A	$2\pi A\delta(\omega)$
$e^{j\omega_0t}$	$2\pi\delta(\omega-\omega_0)$
$\cos \omega_0 t$	$\pi\delta(\omega-\omega_0)+\pi\delta(\omega\cdot$
$\sin \omega_0 t$	$j\pi\delta(\omega + \omega_0) - j\pi\delta(\omega$
$e^{-at}u(t), a>0$	$\frac{1}{a+j\omega}$
$e^{-lpha t }, a>0$	$\frac{2a}{a^2+\omega^2}$
$e^{-at}\cos\omega_0 tu(t), a>0$	$\frac{j\omega + a}{(j\omega + a)^2 + \omega_0^2}$
$e^{-at}\sin\omega_0 tu(t), a>0$	$\frac{\omega_0}{(j\omega + a)^2 + \omega_0^2}$



Tabela de Propriedades da Transformada de Fourier

f(t)	$F(\omega)$ Property	
Af(t)	$A\mathrm{F}(\omega)$	Linearity
$f_1(t) \pm f_2(t)$	$F_1(\omega)\pmF_2(\omega)$	
f(at)	$\frac{1}{a}\mathbf{F}\left(\frac{\mathbf{\omega}}{a}\right), a > 0$	Time-scaling
$f(t - t_0)$	$e^{-j\omega t_0}{ m F}(\omega)$	Time-shifting
$e^{j\omega t_0}f(t)$	$F(\omega-\omega_0)$	Modulation
$\frac{d^n f(t)}{dt^n}$	$(j\omega)^n \mathbf{F}(\omega)$	
$t^n f(t)$	$(j)^n \frac{d^n \mathbf{F}(\omega)}{d\omega^n}$	Differentiation
$\int_{-\infty}^{\infty} f_1(x) f_2(t-x) dx$	$\mathbf{F}_1(\omega)\mathbf{F}_2(\omega)$	Convolution
$f_1(t)f_2(t)$	$\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \mathbf{F}_1(x) \mathbf{F}_2(\omega - x) dx$	



Propriedade da Convolução

$$f(t) = f_1(t) \otimes f_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(x) f_2(t-x) dx$$

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t}dt$$
$$= \int_{-\infty}^{\infty} \left[\int_{-\infty}^{\infty} f_1(x)f_2(t-x)dx \right] e^{-j\omega t}dt$$

Mudando ordem da integração

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} \left[\int_{-\infty}^{\infty} f_1(x) f_2(t-x) e^{-j\omega t} dt \right] dx$$

Mudando variáveis de integração

$$u = t - x \Longrightarrow t = u + x$$

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} \left[\int_{-\infty}^{\infty} f_1(x) f_2(u) e^{-j\omega(u+x)} du \right] dx$$

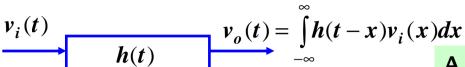
$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} \left[\int_{-\infty}^{\infty} f_1(x) f_2(u) e^{-j\omega u} e^{-j\omega x} du \right] dx$$

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(x)e^{-j\omega x}dx \left[\int_{-\infty}^{\infty} f_2(u)e^{-j\omega u}du \right]$$

$$F(\omega) = F_1(\omega)F_2(\omega)$$



Aplicação da Convolução



A saída (resposta) de uma rede pode ser computada a partir da transformada de Fourier



Exemplo

 \Rightarrow Use a transformada de Fourier para determinar $v_0(t)$

$$v_{i}(t) = e^{-t}u(t)$$

$$h(t) = e^{-2t}u(t)$$

$$h(t) = e^{-2t}u(t)$$

(e todas as condições iniciais são zero)

$$V_o(\omega) = H(\omega)V_i(\omega)$$

$$= \frac{1}{j\omega + 2} \frac{1}{j\omega + 1}$$
Use frações parciais
$$\frac{1}{(s+2)(s+1)} = \frac{A_1}{s+2} + \frac{A_2}{s+1}$$

Da tabela de transfomadas

 $e^{-at}u(t), a > 0$

$$A_1 = (s+2)V_o(s)|_{s=-2} = -1$$
 $A_2 = (s+1)V_o(s)|_{s=-1} = 1$

$$V_o(\omega) = \frac{1}{j\omega + 1} - \frac{1}{j\omega + 2}$$
$$v_o(t) = \left(e^{-t} - e^{-2t}\right)u(t)$$



Teorema de Parseval

Considere f(t) uma tensão aplicada a um resistor de 1 Ω

$$p(t) = v(t)i(t) = |f(t)|^2$$

Teorema de Parseval

$$\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |F(\omega)|^2 \frac{d\omega}{2\pi}$$

⇒ por definição, o lado esquerdo é a energia do sinal

 $|f(t)|^2$ = potência (ou densidade de energia no tempo)

 $|F(\omega)|^2$ = Densidade de energia no domínio da freqüência

- Teorema de Parseval permite a determinação da energia de um sinal numa dada faixa de freqüência.
- Se a transformada de Fourier tem uma grande amplitude numa faixa de freqüência, então o sinal tem uma energia significante naquela faixa.
- E se a magnitude a transformada de Fourier é zero (ou muito pequena) então o sinal não tem energia naquela faixa.

