ELT221 - Circuitos Elétricos II

Prof. Tarcísio Pizziolo

Aula 2

2) Função de Transferência (Função de Rede)

Função de Transferência é definida como a relação entre o *FASOR resposta* (saída) e o *FASOR* de *excitação* (entrada) do circuito considerando uma única entrada e uma única saída e que as condições iniciais do circuito sejam iguais a zero.

Outra definição para Função de Transferência é dada utilizando-se a *Transformada de Laplace* £{.}, sendo a relação entre a £{saída} pela £{entrada} considerando uma única entrada e uma única saída e que as condições iniciais do circuito também sejam iguais a zero.

Seja a **EDOL** que descreve a relação entrada e saída de um circuito com entrada $\mathbf{x}(\mathbf{t})$ (tensão ou corrente) e saída $\mathbf{y}(\mathbf{t})$ (tensão ou corrente).

$$a_{n}\frac{d^{n}y}{dt^{n}}+a_{(n-1)}\frac{d^{(n-1)}y}{dt^{(n-1)}}+...+a_{1}\frac{dy}{dt}+a_{0}y=b_{m}\frac{d^{m}x}{dt^{m}}+b_{(m-1)}\frac{d^{(m-1)}x}{dt^{(m-1)}}+...+b_{1}\frac{dx}{dt}+b_{0}x$$

Pela definição de **Função de Transferência** e utilizando **Fasores** temos que:

Daí

$$a_{n} \frac{d^{n}y}{dt^{n}} + a_{(n-1)} \frac{d^{(n-1)}y}{dt^{(n-1)}} + ... + a_{1} \frac{dy}{dt} + a_{0}y = b_{m} \frac{d^{m}x}{dt^{m}} + b_{(m-1)} \frac{d^{(m-1)}x}{dt^{(m-1)}} + ... + b_{1} \frac{dx}{dt} + b_{0}x \Rightarrow$$

$$\Rightarrow a_{n}s^{n} \stackrel{\bullet}{Y} + a_{(n-1)}s^{(n-1)} \stackrel{\bullet}{Y} + ... + a_{1}s \stackrel{\bullet}{Y} + a_{0} \stackrel{\bullet}{Y} = b_{m}s^{m} \stackrel{\bullet}{X} + b_{(m-1)}s^{(m-1)} \stackrel{\bullet}{X} + ... + b_{1}s \stackrel{\bullet}{X} + b_{0} \stackrel{\bullet}{X} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow (a_{n}s^{n} + a_{(n-1)}s^{(n-1)} + ... + a_{1}s + a_{0}) \stackrel{\bullet}{Y} = (b_{m}s^{m} + b_{(m-1)}s^{(m-1)} + ... + b_{1}s + b_{0}) \stackrel{\bullet}{X} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow (a_{n}s^{n} + a_{(n-1)}s^{(n-1)} + ... + a_{1}s + a_{0}) \stackrel{\bullet}{Y} = (b_{m}s^{m} + b_{(m-1)}s^{(m-1)} + ... + b_{1}s + b_{0}) \stackrel{\bullet}{X} \Rightarrow$$

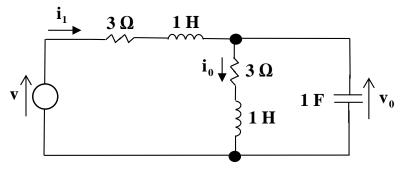
$$\Rightarrow (a_{n}s^{n} + a_{(n-1)}s^{(n-1)} + ... + b_{1}s + b_{0}) \Rightarrow \stackrel{\bullet}{A} = \frac{(b_{m}s^{m} + b_{(m-1)}s^{(m-1)} + ... + b_{1}s + b_{0})}{(a_{n}s^{n} + a_{(n-1)}s^{(n-1)} + ... + a_{1}s + a_{0})} \Rightarrow F(s) = \frac{(b_{m}s^{m} + b_{(m-1)}s^{(m-1)} + ... + b_{1}s + b_{0})}{(a_{n}s^{n} + a_{(n-1)}s^{(n-1)} + ... + a_{1}s + a_{0})}$$

O polinômio do denominador é denominado "Polinômio Característico" dado que seus coeficientes advêm dos parâmetros R, L e C que descrevem do circuito.

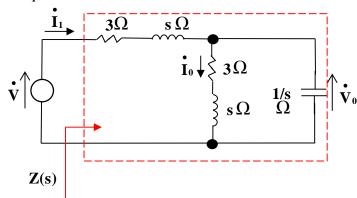
<u>Importante:</u> Transformando o circuito do domínio do tempo t para o domínio da frequência s aplicando Fasores, permite-nos determinar a Função de Tansferência F(s), a qual descreve a relação entrada e saída do circuito, através dos métodos de resolução de circuito elétricos lineares.

Exemplo: Considerando v como a entrada do circuito, determine a Função de Transferência F(s) se a resposta do circuito for:

- a) **i**₁
- b) i_0
- $c) v_0$



Circuito no domínio da frequência s:



$$a) F(s) = \frac{I_{1}(s)}{V(s)}; \quad I_{1}(s) = \frac{V(s)}{Z(s)}; \quad Z(s) = (3+s) + \frac{(3+s) \times \left(\frac{1}{s}\right)}{\left(3+s+\frac{1}{s}\right)} = (3+s) + \frac{(3+s)}{(3s+s^{2}+1)} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow Z(s) = \frac{\left(9s+3s^{2}+3+3s^{2}+s^{2}+s+3+s\right)}{\left(3s+s^{2}+1\right)} \Rightarrow Z(s) = \frac{\left(s^{3}+6s^{2}+11s+6\right)}{\left(s^{2}+3s+1\right)};$$

$$F(s) = \frac{\frac{V(s)}{Z(s)}}{V(s)} = \frac{1}{Z(s)} \Rightarrow F(s) = \frac{\left(s^{2}+3s+1\right)}{\left(s^{3}+6s^{2}+11s+6\right)} \Rightarrow F(s) = \frac{\left(s^{2}+3s+1\right)}{\left(s+1\right)\left(s+2\right)\left(s+3\right)}$$

$$b) \quad F(s) = \frac{I_{0}(s)}{V(s)}; \quad I_{0}(s) = \frac{\frac{1}{s}}{\left(3+s+\frac{1}{s}\right)} \times I_{1}(s) = \frac{1}{\left(s^{2}+3s+1\right)} \times \frac{V(s)}{Z(s)} \Rightarrow$$

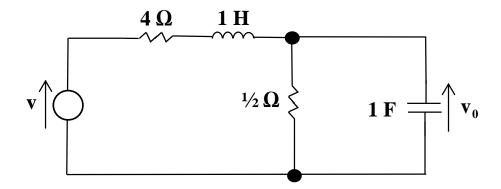
$$\Rightarrow I_{0}(s) = \frac{1}{\left(s^{2}+3s+1\right)} \times \frac{V(s)\left(s^{2}+3s+1\right)}{\left(s^{3}+6s^{2}+11s+6\right)} \Rightarrow F(s) = \frac{I_{0}(s)}{V(s)} \Rightarrow F(s) = \frac{1}{\left(s+1\right)\left(s+2\right)\left(s+3\right)}$$

$$c) \quad F(s) = \frac{V_{0}(s)}{V(s)}; \quad V_{0}(s) = (3+s)I_{0}(s) = \frac{\left(s+3\right)V(s)}{\left(s^{3}+6s^{2}+11s+6\right)} \Rightarrow \frac{V_{0}(s)}{V(s)} = \frac{\left(s+3\right)}{\left(s+1\right)\left(s+2\right)\left(s+3\right)} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow F(s) = \frac{\left(s+3\right)}{\left(s+1\right)\left(s+2\right)\left(s+3\right)} \Rightarrow$$

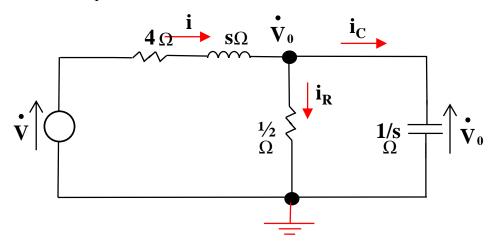
<u>Importante:</u> Todas as Funções de Transferência associadas a um circuito possuem o mesmo polinômio característico (denominador de F(s)).

Exemplo: Seja o circuito dado a seguir com $v(t) = 3 + 10\cos(t) + 3\cos(3t + 30^{\circ})$ (V):



- a) Determine sua Função de Transferência $\mathbf{F}(\mathbf{s}) = \frac{\dot{\mathbf{V}}_0(\mathbf{s})}{\dot{\mathbf{V}}(\mathbf{s})}$.
- b) Determine a tensão **v**₀ de saída em estado permanente.

Circuito no domínio da frequência s.



Como a fonte $\mathbf{v}(\mathbf{t})$ possui três frequências diferentes ($\mathbf{s} = \mathbf{0}, \ \mathbf{s} = \mathbf{j}\mathbf{1}$ e $\mathbf{s} = \mathbf{j}\mathbf{3}$), deve-se aplicar o **Teorema da Superposição** considerando cada frequência para uma fonte independente. Então:

$$\begin{vmatrix} \dot{\mathbf{V}} = \dot{\mathbf{V}}_1 \Big|_{\mathbf{s}=\mathbf{0}} + \dot{\mathbf{V}}_2 \Big|_{\mathbf{s}=\mathbf{1}} \dot{\mathbf{V}}_3 \Big|_{\mathbf{s}=\mathbf{3}} \Rightarrow \dot{\mathbf{V}} = 3 \angle 0^{\circ} \Big|_{\mathbf{s}=\mathbf{0}} + 10 \angle 0^{\circ} \Big|_{\mathbf{s}=\mathbf{j}\mathbf{1}} + 3 \angle 30^{\circ} \Big|_{\mathbf{s}=\mathbf{j}\mathbf{3}}$$

a) Aplicando a LKC:

$$\begin{split} &i=i_R+i_C\Rightarrow\frac{(\mathring{V}-\mathring{V}_0)}{(4+s)}=\frac{\mathring{V}_0}{\frac{1}{2}}+\frac{\mathring{V}_0}{\frac{1}{s}}\Rightarrow\frac{\mathring{V}}{(4+s)}-\frac{\mathring{V}_0}{(4+s)}=2\mathring{V}_0+s\mathring{V}_0\Rightarrow\\ &\Rightarrow\frac{\mathring{V}}{(s+4)}=2\mathring{V}_0+s\mathring{V}_0+\frac{\mathring{V}_0}{(s+4)}\Rightarrow\left[\frac{1+2(s+4)+s(s+4)}{(s+4)}\right]\mathring{V}_0=\frac{\mathring{V}}{(s+4)}\Rightarrow\\ &\Rightarrow(s^2+6s+9)\mathring{V}_0=\mathring{V}\Rightarrow\frac{\mathring{V}_0}{\mathring{V}}=\frac{1}{(s^2+6s+9)}\RightarrowF(s)=\frac{1}{(s^2+6s+9)} \end{split}$$

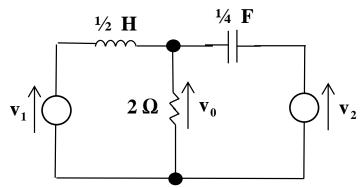
b) A saída **v**₀(**t**) no estado permanente pode ser calculada aplicando a **Função de Transferência** do circuito para cada entrada com sua respectiva frequência somando-as em seguida.

$$\begin{split} & \frac{\dot{V}_{0}}{\dot{V}} = \frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)} \Rightarrow \dot{V}_{0} = \frac{\dot{V}}{(s^{2} + 6s + 9)} \Rightarrow \dot{V}_{0} = \frac{1}{\underbrace{(s^{2} + 6s + 9)}_{Saida continua}^{\dagger} \dot{V}_{1} + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}_{Saida senoidal com s = 1}^{\dagger} \dot{V}_{2} + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}_{Saida senoidal com s = 1}^{\dagger} \dot{V}_{3} \Rightarrow \dot{V}_{0} = \frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (3\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (3\angle 30^{\circ}) \Rightarrow \dot{V}_{0} = \frac{1}{3} + \underbrace{\frac{1}{((j1)^{2} + 6(j1) + 9)}_{Saij}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}_{Saij}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (3\angle 30^{\circ}) \Rightarrow \dot{V}_{0} = \underbrace{\frac{1}{3} + \frac{1}{((j1)^{2} + 6(j1) + 9)}}_{Saida senoidal com s = 1}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 1}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 1}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 1}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 1}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 1}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 1}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 1}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s = 3}^{\dagger} (10\angle 0^{\circ}) + \underbrace{\frac{1}{(s^{2} + 6s + 9)}}_{Saida senoidal com s$$

A reposta completa no domínio do tempo será:

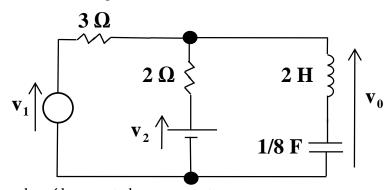
$$v_0(t) = \frac{1}{3} + \cos(t - 36.9^\circ) + \frac{1}{6}\cos(3t - 60^\circ)$$
 (V)

Exercício: Seja o circuito dado a seguir com $v_1(t) = [2 + 2\cos(2t)] V e v_2(t) = 3\sin(2t) V$



Determine a tensão $\mathbf{v_0}$ de saída em estado permanente.

Exercício: Seja o circuito dado a seguir com $v_1(t) = [2\cos(2t) + \sin(4t)] V e v_2(t) = 10 V$



Determine a tensão $\mathbf{v_0}$ de saída em estado permanente.

2.1) Pólos e Zeros

Uma Função de Transferência F(s) é o quociente de dois polinômios em s. Supondo que esses dois polinômios sejam A(s) e B(s) expressos na forma fatorada a seguir:

$$F(s) = \frac{A(s)}{B(s)} = \frac{(b_m s^m + ... + b_1 s + b_0)}{(a_n s^n + ... + a_1 s + a_0)} = K \frac{(s - z_1)(s - z_2)...(s - z_m)}{(s - p_1)(s - p_2)...(s - p_n)}$$

Onde
$$K = \frac{b_m}{a_n}$$

Ao serem igualados a zero, o numerador de F(s) fornece raízes z_m e o denominador fornece raízes p_n . Às z_m raízes do numerador denomina-se "**Zeros**" e às p_n raízes do denominador denomina-se "**Pólos**".

Ao igualar-se o "Polinômio Característico" de F(s) a zero tem-se a "Equação Característica", a qual fornecerá os Pólos p_n.

Importante:

 $\mathbf{z}_1, \mathbf{z}_2, ..., \mathbf{z}_m$ são valores para os quais $\mathbf{F}(\mathbf{s})$ torna-se zero. $\mathbf{p}_1, \mathbf{p}_2, ..., \mathbf{p}_n$ são valores para os quais $\mathbf{F}(\mathbf{s}) \to \infty$.

Os **Pólos** e **Zeros** podem ser representados em um plano complexo denominado "**Plano da Frequência Complexa**". Como $\mathbf{s} = (\mathbf{\sigma} + \mathbf{j}\mathbf{w})$, os eixos real e imaginário podem ser chamados de **eixo-\mathbf{\sigma}** e **eixo-\mathbf{j}**, respectivamente. **Pólos** são indicados com **cruzes** e **Zeros** por **círculos**.

O número de **Zeros** têm que ser igual ao número de **Pólos** em uma Função de Transferência **F**(s). Caso haja diferença entre o número finito de **Zeros** e de **Pólos**, considera-se que a quantidade de **Pólos** ou **Zeros** faltante está no infinito.

Exemplo: Um dado circuito possui a seguinte Função de Transferência **F**(s):

$$F(s) = \left\lceil \frac{6(s+1)(s^2+2s+2)}{s(s+2)(s^2+4s+13)} \right\rceil \Rightarrow F(s) = \left\lceil \frac{6(s+1)(s+1+j1)(s+1-j1)}{s(s+2)(s+2+j3)(s+2-j3)} \right\rceil$$

Esboçar o **Diagrama de Pólos e Zeros** para **F**(**s**).

A F(s) possui 3 Zeros e 4 Pólos finitos. Então, um dos Zeros está localizado no infinito.

Pólos:
$$p_1 = 0$$
; $p_2 = -2$; $p_3 = (-2 - i3)$ e $p_4 = (-2 + i3)$

Zeros: $z_1 = -1$; $z_2 = (-1 - j1)$ e $z_3 = (-1 + j1)$ e z_4 no infinito!

Diagrama de Pólos e Zeros

Marcação no Diagrama:

Pólos: X

Zeros: O

Exemplo: Se a equação diferencial a seguir representa a solução de um circuito, determine $\mathbf{F}(\mathbf{s})$ e esboce o Diagrama de Pólos e Zeros.

$$\frac{d^2v_0}{dt^2} + 4\frac{dv_0}{dt} + 13v_0 = 2\frac{dv_i}{dt} + 4v_i$$

Aplicando Fasores:

$$\begin{aligned} & \text{Para } \mathbf{v}(t) \Rightarrow \overset{\bullet}{\mathbf{V}} = \text{Re al } [\mathbf{V}_{\mathbf{m}} e^{j\phi} e^{(\sigma + j\omega)t}] = \text{Re al } [\mathbf{V}_{\mathbf{m}} e^{j\phi} e^{st}] \\ & \text{Para } \frac{d\mathbf{v}(t)}{dt} \Rightarrow \frac{d\overset{\bullet}{\mathbf{V}}}{dt} = \frac{d}{dt} \left\{ \text{Re al } [\mathbf{V}_{\mathbf{m}} e^{j\phi} e^{st}] \right\} = \mathbf{s} \left\{ \text{Re al } [\mathbf{V}_{\mathbf{m}} e^{j\phi} e^{st}] \right\} = \mathbf{s} \overset{\bullet}{\mathbf{V}} \\ & \text{Para } \frac{d^2 \mathbf{v}(t)}{dt^2} \Rightarrow \frac{d^2 \overset{\bullet}{\mathbf{V}}}{dt^2} = \frac{d}{dt} \left\{ \frac{d}{dt} \left\{ \text{Re al } [\mathbf{V}_{\mathbf{m}} e^{j\phi} e^{st}] \right\} \right\} = \mathbf{s}^2 \overset{\bullet}{\mathbf{V}} \end{aligned}$$

Daí:

$$(s^2 + 4s + 13)V_0(s) = (2s + 4)V_1(s) \Rightarrow \frac{V_0(s)}{V_1(s)} = \frac{(2s + 4)}{(s^2 + 4s + 13)} \Rightarrow F(s) = \frac{(2s + 4)}{(s^2 + 4s + 13)}$$

A F(s) possui 2 Pólos e 1 Zero finitos.

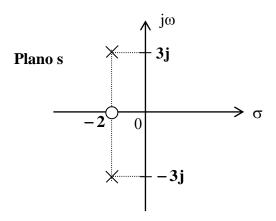
Diagrama de Pólos e Zeros

Pólos:

Raízes:

$$s = \frac{-4 \pm \sqrt{16 - 52}}{2} \quad \begin{cases} p_1 = (-2 + j3) \\ p_2 = (-2 - j3) \end{cases}$$

Zeros: $2s + 4 = 0 \Rightarrow z_1 = s_1 = -2 e z_2 = s_2 \rightarrow \infty$



Exercício: Construir o Plano da Frequência Complexa considerando que um dado circuito apresente a seguinte Função de Transferência F(s),

$$F(s) = \frac{(s+3)(s^2+s+1)}{s(s+1)(s^2+2s+4)}$$

2.2) A Resposta Completa de Circuitos utilizando F(s)

A resposta completa de um circuito é a soma da resposta natural com a resposta forçada.

$$y(t) = y_n(t) + y_f(t)$$

Seja a **EDOL** que descreve a relação entrada e saída de um circuito com entrada $\mathbf{x}(t)$ (tensão ou corrente) e saída $\mathbf{y}(t)$ (tensão ou corrente).

$$a_{n}\frac{d^{n}y}{dt^{n}}+a_{(n-1)}\frac{d^{(n-1)}y}{dt^{(n-1)}}+...+a_{1}\frac{dy}{dt}+a_{0}y=b_{m}\frac{d^{m}x}{dt^{m}}+b_{(m-1)}\frac{d^{(m-1)}x}{dt^{(m-1)}}+...+b_{1}\frac{dx}{dt}+b_{0}x$$

Pela Função de Transferência tem-se que:

$$F(s) = \frac{(b_m s^m + b_{(m-1)} s^{(m-1)} + ... + b_1 s + b_0)}{(a_n s^n + a_{(n-1)} s^{(n-1)} + ... + a_1 s + a_0)}$$

Por inspeção tem-se que os coeficientes do polinômio do denominador são os coeficientes do lado esquerdo da EDOL acima. Ou seja, os **Pólos** de **F(s)** serão determinados a partir da **Equação Característica** da EDOL dada.

Resposta Natural: $y_n(t)$

A resposta natural é advinda de uma **EDOLH**, ou seja, na **EDOL** que descreve a relação entrada e saída do circuito faz-se a entrada igual a zero. Então:

$$a_n \frac{d^n y}{dt^n} + a_{(n-1)} \frac{d^{(n-1)} y}{dt^{(n-1)}} + ... + a_1 \frac{dy}{dt} + a_0 y = 0$$

Na resolução desta **EDOLH** obtém-se $\mathbf{a}_n\lambda^n + \mathbf{a}_{(n-1)}\lambda^{(n-1)} + ... + \mathbf{a}_1\lambda + \mathbf{a}_0 = \mathbf{0}$ que representa a **Equação Característica** da EDOL.

Ao determinar as raízes desta **Equação Característica** obtém-se os **Pólos** da **F(s)** do circuito, os quais são as **Frequências Naturais** do circuito.

Assim, a resposta natural $y_n(t)$ poderá ser obtida por:

$$y_n(t) = A_1 e^{p_1 t} + A_2 e^{p_2 t} + \dots + A_n e^{p_n t}$$

• Se houver Frequência Natural com duplicidade, ou igual à frequência da fonte, deve-se eliminar a dependência linear.

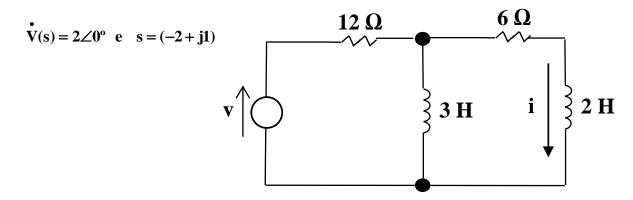
Resposta Forçada: $y_f(t)$

É determinada pela Resposta Fasorial, ou Resposta em Estado Permanente.

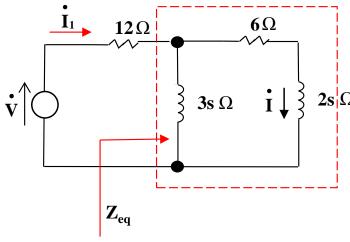
Resposta Completa:

$$y(t) = y_n(t) + y_f(t) \Rightarrow y(t) = \underbrace{A_1 e^{p_1 t} + A_2 e^{p_2 t} + \dots + A_n e^{p_n t}}_{y_n(t)} + \underbrace{y_{Fasorial}(t)}_{y_f(t)}$$

Exemplo: Dado que $v(t) = 2e^{-2t}\cos(t)$ V, calcular a resposta completa para i(t).



Circuito no domínio da frequência:



$$\dot{\tilde{I}}(s) = \frac{3s}{\left(3s + 2s + 6\right)} \times \dot{\tilde{I}}_1 = \frac{3s}{\left(5s + 6\right)} \times \underbrace{\frac{\dot{V}(s)}{\left[12 + Z_{eq}\right]}}_{\tilde{I}_1} \Rightarrow \dot{\tilde{I}}(s) = \frac{3s}{\left(5s + 6\right)} \times \underbrace{\frac{\dot{V}(s)}{\left[12 + \frac{\left[3s\left(2s + 6\right)\right]}{\left(3s + 2s + 6\right)}\right]}}_{\tilde{I}_1} \Rightarrow$$

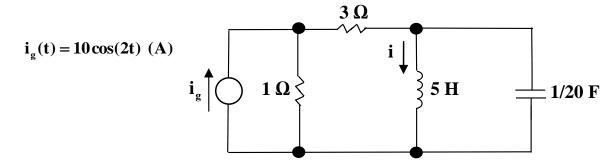
$$\Rightarrow \dot{\mathbf{I}}(\mathbf{s}) = \frac{\dot{\mathbf{I}}(\mathbf{s})}{\dot{\mathbf{V}}(\mathbf{s})} = \frac{\mathbf{s}}{2(\mathbf{s}+1)(\mathbf{s}+12)} \Rightarrow \mathbf{p}\dot{\mathbf{o}}\mathbf{l}\mathbf{o}\mathbf{s} : \mathbf{s}_1 = -1 \text{ e } \mathbf{s}_2 = -12 \Rightarrow \mathbf{i}_{\mathbf{n}}(\mathbf{t}) = \left(\mathbf{A}_1\mathbf{e}^{-\mathbf{t}} + \mathbf{A}_2\mathbf{e}^{-12\mathbf{t}}\right)(\mathbf{A})$$

$$Como s = \left(-2 + \mathbf{j1}\right) \Rightarrow \dot{\mathbf{I}}(s) = \frac{s\dot{\mathbf{V}}(s)}{2(s+1)(s+12)} \Rightarrow \dot{\mathbf{I}}(s) = \frac{s(2\angle 0^{\circ})}{2(s+1)(s+12)} \Big|_{s=(-2+\mathbf{j1})} = \dot{\mathbf{I}}(s) = 0.16\angle 12.7^{\circ}$$

Então a Resposta Forçada será: $i_f(t) = 0.16 \cdot e^{-2t} \cos(t + 12.7^\circ)$ (A)

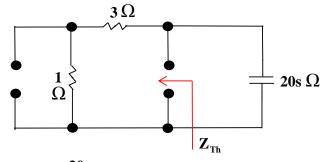
A Resposta Completa é dada por : $i(t) = A_1 e^{-t} + A_2 e^{-12t} + 0,16e^{-2t} \cos(t + 12,7^{\circ})$ (A)

Exemplo (Resolver por Norton): Calcular a Resposta Completa $\mathbf{i}(t)$ para t > 0. Dados: $\mathbf{i}(0) = 0$ e $\frac{d\mathbf{i}(0)}{dt} = 8 \left(\frac{A}{S}\right)$.



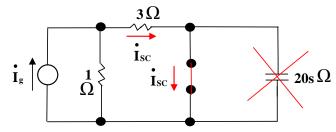
Aplica-se o Teorema de Norton.

Cálculo da Z_{Th}:



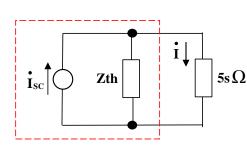
$$Z_{Th} = \frac{4(\frac{20}{s})}{\left(4 + \frac{20}{s}\right)} \Rightarrow Z_{Th} = \frac{80}{\left(4s + 20\right)} \Rightarrow Z_{th} = \frac{20}{\left(s + 5\right)}$$

Cálculo da Isc:



$$\begin{split} & \dot{I}_{\rm g} = 10 \angle 0^{\rm o}(A); s = \left(0 + j2\right) \\ & \dot{I}_{\rm SC} = \frac{1}{\left(1 + 3\right)} \dot{I}_{\rm g} \Rightarrow \dot{I}_{\rm SC} = \frac{1}{4} I_{\rm g} \Rightarrow \dot{I}_{\rm SC} = \frac{1}{4} (10 \angle 0^{\rm o}) \Rightarrow \dot{I}_{\rm SC} = \frac{5}{2} (A) \end{split}$$

Circuito de Norton:



$$\mathbf{\dot{I}} = \left[\frac{\mathbf{Z}_{Th}}{(\mathbf{Z}_{Th} + 5s)}\right] \mathbf{\dot{I}}_{SC} \Rightarrow \mathbf{\dot{I}} = \left[\frac{\frac{20}{(s+5)}}{(\frac{20}{(s+5)} + 5s)}\right] (\frac{5}{2}) \Rightarrow \\
\mathbf{\dot{I}} = \left[\frac{\frac{20}{(s+5)}}{(\frac{5s^2 + 25s + 20}{(s+5)})}\right] (\frac{5}{2}) \Rightarrow \mathbf{\dot{I}} = \frac{10}{(s^2 + 5s + 4)}$$

$$\dot{\mathbf{I}} = \left[\frac{\frac{20}{(s+5)}}{\frac{(5s^2 + 25s + 20)}{(s+5)}}\right] \left(\frac{5}{2}\right) \Rightarrow \dot{\mathbf{I}} = \frac{10}{(s^2 + 5s + 4)}$$

Pólos:
$$p_1 = -1 e p_2 = -4 \Rightarrow i_n(t) = A_1 e^{-t} + A_2 e^{-4t}$$
 (A);

$$I = \frac{10}{\left(s^2 + 5s + 4\right)} \Longrightarrow I = 1 \angle 90^{\circ}(A) \Longrightarrow i_f(t) = \cos\left(2t - 90^{\circ}\right)(A)$$

$$\text{Da\'i:} \quad \mathbf{i}(t) = \mathbf{A}_1 \mathbf{e}^{-t} + \mathbf{A}_2 \mathbf{e}^{-4t} + \operatorname{sen}(2t) \quad \therefore \quad \begin{cases} \mathbf{A}_1 = 2 \\ \mathbf{A}_2 = -2 \end{cases} \Rightarrow \quad \mathbf{i}(t) = 2\mathbf{e}^{-t} - 2\mathbf{e}^{-4t} + \operatorname{sen}(2t) \ (\mathbf{A})$$

Exercício: Dado o circuito a seguir $i(t) = 15e^{-5t}\cos(10t)$ (A). Calcular a Resposta Completa v(t)para t > 0. Dados: v(0) = 0 e $\frac{dv(0)}{dt} = 0$.

