

PSI3213 – Circuitos Elétricos II – Propriedades gerais das redes lineares

Magno T. M. Silva

Escola Politécnica da USP

Vários desses slides foram inspirados nas transparências da
Profa. Denise Consonni

FCPs e modos naturais

Equação característica

- ▶ $\det(\mathbf{Y}_n) = 0$
em que \mathbf{Y}_n é a matriz de admitâncias obtida com a análise nodal (A.N.)
- ▶ $\det(\mathbf{Z}_m) = 0$
em que \mathbf{Z}_m é a matriz de impedâncias obtida com a análise de malhas (A.M.)

Polinômio característico

$$D(s) = s^n + a_1 s^{n-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n$$

Os zeros de $D(s)$ determinam os denominadores das frações parciais, **determinam a forma da resposta livre do circuito**

FCPs e modos naturais

- ▶ Raiz simples: s_k (FCP)

- ▶ em Laplace

$$\frac{A_k}{s - s_k}$$

- ▶ no tempo

$$A_k e^{s_k t} \text{ (modo natural)}$$

- ▶ Raiz múltipla: s_k (FCPs)

- ▶ em Laplace

$$\frac{A_k}{(s - s_k)^j}$$

- ▶ no tempo

$$A_k e^{s_k t}, A_k t e^{s_k t}, \dots, A_{k_j} t^{j-1} e^{s_k t} \text{ (modos naturais)}$$

FCPs e modos naturais

As equações de análise nodal (A.N.) ou de malhas (A.M.) fornecem apenas as FCPs **não nulas** do circuito. Para obter as FCPs nulas e não nulas, podemos

- ▶ usar a **A.N.M.** (análise nodal modificada)
- ▶ usar a **A.N.**, considerando **correntes dos indutores como incógnitas**
- ▶ usar a **A.M.**, considerando **tensões dos capacitores como incógnitas**

FCPs e modos naturais

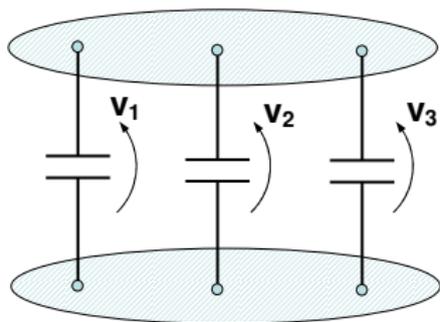
FCPs nulas correspondem a uma constante na resposta

$$s_k = 0 \quad \rightarrow \quad \frac{A_k}{s} \leftrightarrow A_k H(t)$$

Isso pode ocorrer quando há:

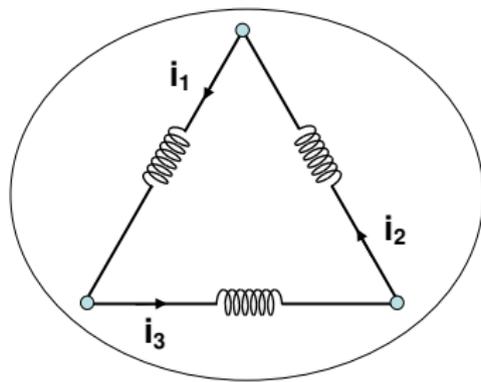
- ▶ corte de capacitores
- ▶ laços de indutores
- ▶ vinculados que geram situações semelhantes

Corte de capacitor



$$v_1 = v_2 = v_3 = \text{cte}$$

Laço de indutor



$$i_1 = i_2 = i_3 = \text{cte}$$

Estabilidade das redes livres

Saber se as respostas das redes são limitadas ou crescem sem limites.

- ▶ **Assintoticamente estáveis:** resposta $\rightarrow 0$ para $t \rightarrow \infty$

$$\text{Re}(s_k) < 0, \quad k = 1, 2, 3, \dots, n$$

Não há componentes constantes na resposta

- ▶ **Marginalmente estáveis:** resposta limitada para $t \rightarrow \infty$

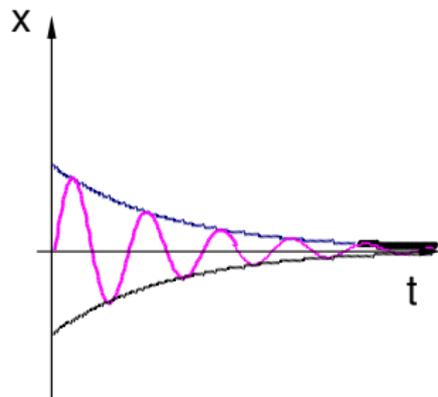
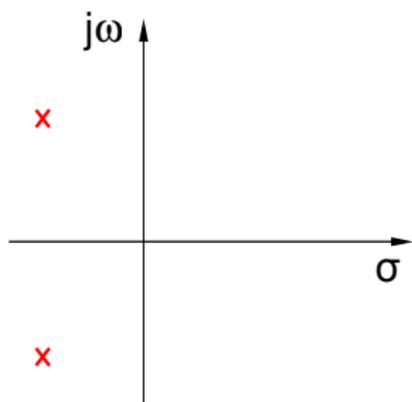
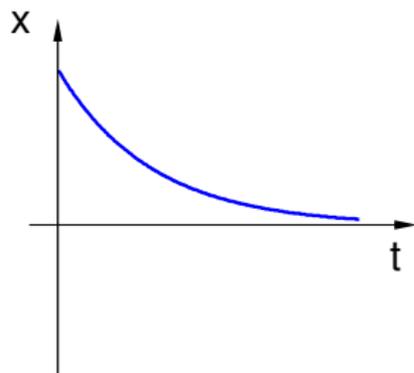
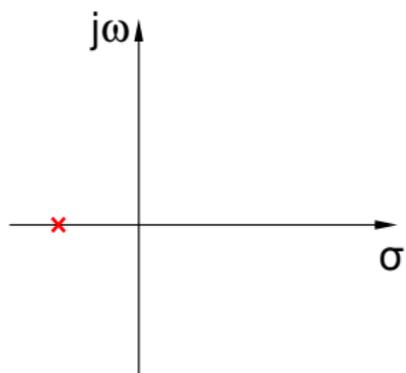
$$\text{Re}(s_k) \leq 0 \quad \text{e} \quad s_k = \pm j\omega_k \quad (\text{simples})$$

- ▶ **Instáveis:** alguma resposta livre $\rightarrow \infty$

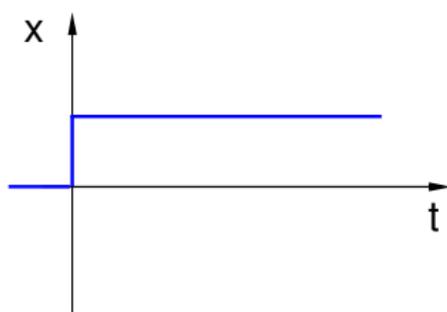
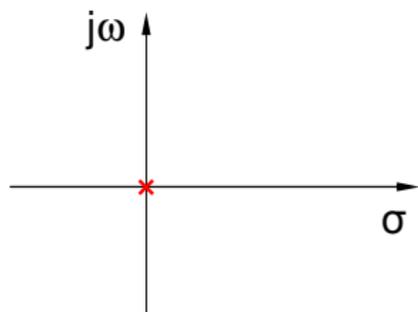
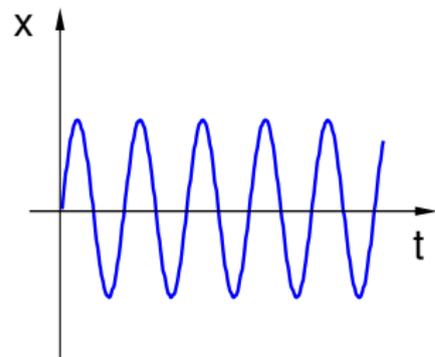
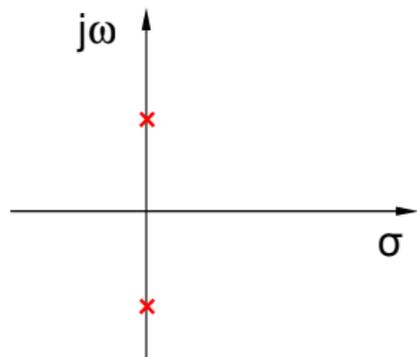
$$\exists s_k \text{ tal que } \text{Re}(s_k) > 0$$

Para existir o RPS, o circuito deve ser assintoticamente estável

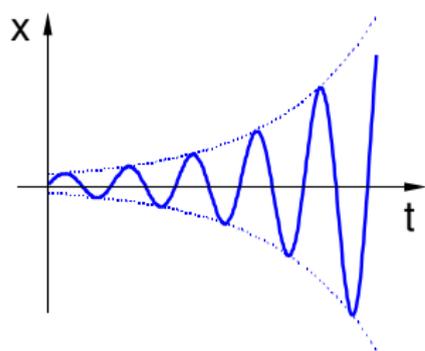
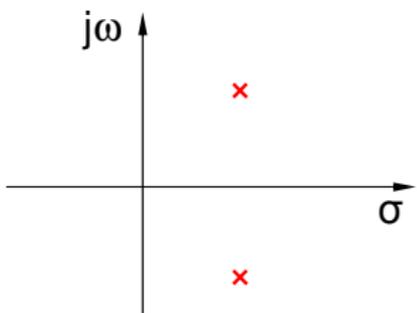
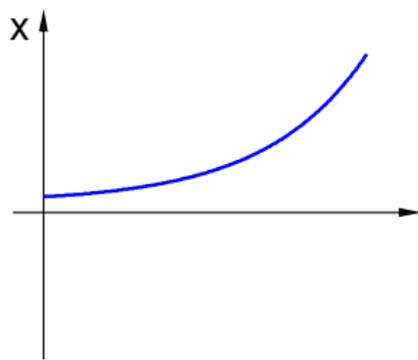
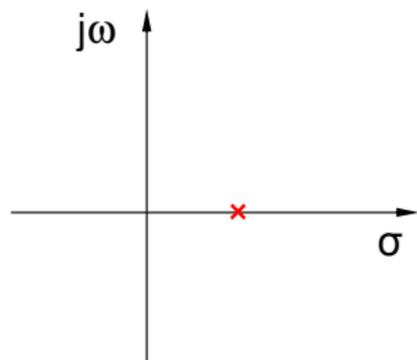
Polos e estabilidade



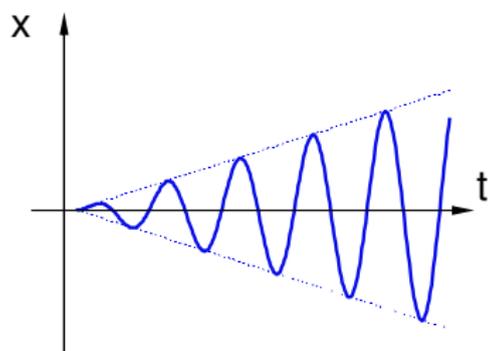
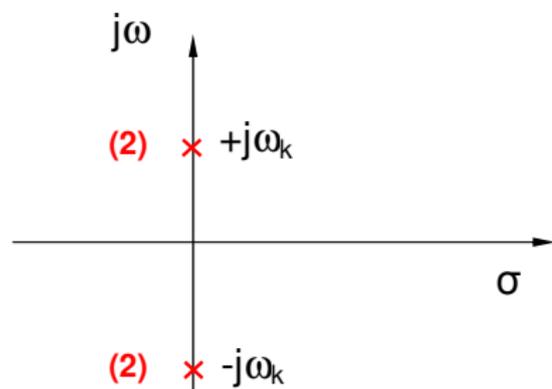
FCPs e estabilidade das redes livres



FCPs e estabilidade das redes livres



FCPs e estabilidade das redes livres



Estabilidade das redes com excitação

Rede estável entrada-saída ou BIBO (*bounded input–bounded output*) estável.

Teorema

Uma rede linear, fixa e **assintoticamente estável** é **BIBO estável**.

A recíproca não vale