Sistemas e Sinais semana 7

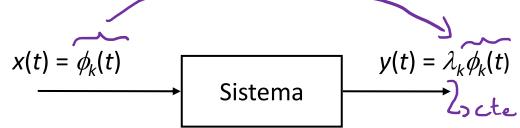
Prof. Vinícius Valduga de Almeida Camargo

Representação de Fourier Série de Fourier

- Representar sinais como combinação linear de sinais básicos que tenham as seguintes propriedades:
 - O conjunto de sinais básicos pode ser usado para construir uma classe ampla e útil de sinais;
 - A resposta de um sinal a um sistema LTI deve ser simples o suficiente na sua estrutura para nos fornecer, com uma representação conveniente, a resposta a qualquer sinal construído como uma combinação linear de dois ou mais sinais básicos.
- Exponenciais complexas atendem essas propriedades!

Autofunção e Autovalor

• Para um sistema particular, onde $\phi_k(t)$ tem a propriedade:



- $\phi_k(t)$ é uma **autofunção** e λ_k e um **autovalor**
- Se um sinal de entrada pode ser decomposto em:

$$x(t) = \sum_{k} \alpha_{k} \phi_{k}(t)$$

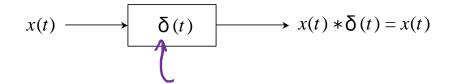
$$x(t) = \sum_{k} \alpha_{k} \phi_{k}(t)$$
Sistema
$$\text{LTI}$$

• A resposta a um sistema linear pode ser dada no formato:

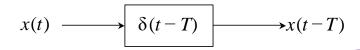
$$y(t) = \sum_{k} a_{k} \ell_{k} \phi_{k}(t)$$

Autofunção e Autovalor

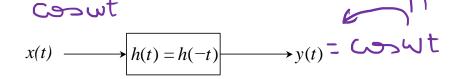
- Cada sistema pode ter diferentes autofunções:
- Exemplo 1: Sistema identidade



• Exemplo 2: Atraso



Exemplo 3: Reflexão



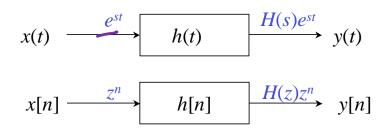
Qualquer função é autofunção para esse sistema

Qualquer função periódica de período T é autofunção para esse sistema

Qualquer função par é autofunção para esse sistema

Autofunção e Autovalor

- Em sistemas LTI $(\phi_k(t) = e^{st})$ onde $s \in C$, são autofunções.
- Exponenciais complexas são as únicas autofunções para qualquer sistema LTI



Considere o sistema LTI em TC com resposta ao impulso h(t) e sinal de entrada $x(t) = \phi(t) = e^{st}$, para qualquer $s \in C$:

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{s(t-\tau)}d\tau$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{st}e^{-s\tau}d\tau$$

$$= e^{st}\int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{-s\tau}d\tau$$

$$H(s) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{-s\tau}d\tau$$

Assumindo que a integral converge isso se torna:

$$y(t) = H(s)e^{st}$$

 $y(t) = H(s)e^{st}$ Portanto $\phi(t)=e^{st}$ é autofunção e $\lambda=H(s)$ autovalor.

Representação com Série de Fourier

- Ao estudar sistemas LTI vimos que um sinal pode ser representado com a combinação linear de impulsos deslocados
- Vimos agora que sinais podem ser representados como combinação linear de autofunções LTI (exponneciais imaginárias)
- Uma dessas representações é a **Série de Fourier**
- Se tratam de **sinais senoidais ponderados e deslocados (fase**), que podem ser representados como exponenciais complexas

Representação com Série de Fourier

• Sinais periódicos atendem a condição x(t) = x(t+T), onde T é o período fundamental, e $\omega_0 = 2\pi/T$ a frequência fundamental.

$$x(t) = \underline{\cos(\omega_0 t)}$$
$$x(t) = e^{j\omega_0 t}$$

• Cada sinal periódico está relacionado a um conjunto de exponenciais complexas harmonicamente relacionadas:

$$\phi_k(t) = e^{jk\omega_0 t} = e^{jk(2\pi/T)t}$$
 $k = 0, \pm 1, \pm 2, ...$

 $\longrightarrow x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk(2\pi/T)t}$

- A **Série de Fourier** tem a seguinte forma:
 - k=0 é o componente DC (constante)
 - *k*=+/-1 frequência fundamental ou primeira harmônica
 - *k*=+/-*N* são as componentes da *N*-ésima harmônica

Representação com Série de Fourier

• Exemplo:

Exemplo:

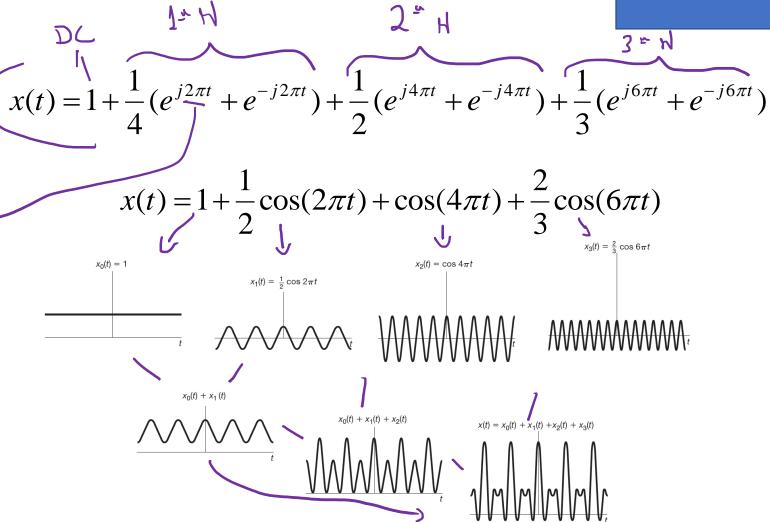
$$(x(t)) = \sum_{k=-3}^{3} a_k e^{jk2\pi t}$$

$$\omega_0 = 2\pi$$

$$a_0 = 1$$

$$a_1 = a_{-1} = \frac{1}{4}$$

$$a_2 = a_{-2} = \frac{1}{2}$$



Série de Fourier

- Dada a representação de Fourier é necessário um método para definir a_k .
- Iniciamos multiplicando ambos os lados por $e^{-jn\omega_0 t}$

$$x(t)e^{-jn\omega_0 t} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} e^{-jn\omega_0 t}$$

$$\int_0^T x(t)e^{-jn\omega_0 t} dt = \int_0^T \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{j(k-n)\omega_0 t} dt \qquad T \text{ \'e o período de } x(t)$$

$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k \int_0^T e^{j(k-n)\omega_0 t} dt = \infty$$

• Pela relação de Euler

$$\int_{0}^{T} e^{j(k-n)\omega_{0}t} dt = \int_{0}^{T} \cos((k-n)\omega_{0}t) dt + j \int_{0}^{T} \sin((k-n)\omega_{0}t) dt$$

• Pode ser demonstrado que

$$\int_{0}^{T} e^{j(k-n)\omega_{0}t} dt = \begin{cases} T & k = n \\ 0 & k \neq n \end{cases}$$

Série de Fourier

Portanto:

$$\int_0^T e^{j(k-n)\omega_0 t} dt = \begin{cases} T & k=n \\ 0 & k \neq n \end{cases}$$

$$\int_0^T x(t)e^{-jn\omega_0 t}dt = \sum_{k=-\infty}^\infty a_k \int_0^T e^{j(k-n)\omega_0 t}dt \qquad \longrightarrow \qquad a_n = \frac{1}{T} \int_0^T x(t)e^{-jn\omega_0 t}dt$$

• Note que podemos integrar em qualquer intervalo de duração T

$$a_n = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

Série de Fourier

$$\underline{x(t)} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{\int k\omega_0 t} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk(2\pi/T)t}$$

$$a_k = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk(2\pi/T)t} dt$$

Equação de Síntese

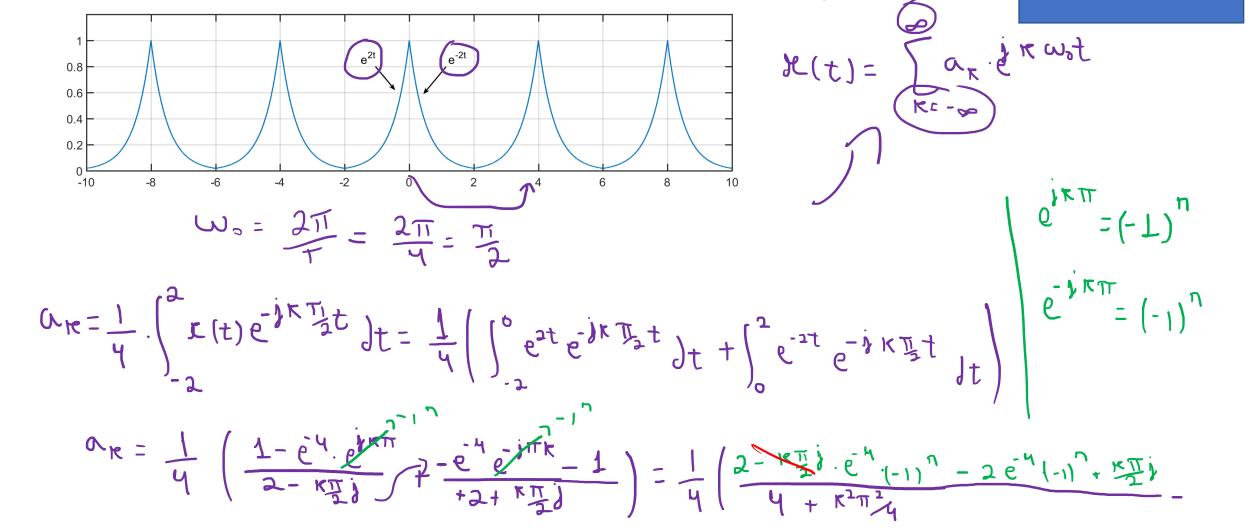
Equação de Análise

- Os coeficientes a_k são chamados de coeficientes da Série de Fourier ou coeficientes espectrais de x(t)
- a₀ é o componente DC de x(t) e corresponde ao valor médio do sinal em um período.



Exemplo

Considere os coeficientes de Fourier para representar o sinal periódico



Exemplo

Considere os coeficientes de Fourier para representar o sinal periódico

$$\frac{1}{4} \left(\frac{2 - (e^{-M}(-1)^{K}, (2 + \frac{1}{2})) + 2 - (e^{-M}(-1)^{K}, (2 - \frac{1}{2}))}{4 + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{1 - e^{-M}(-1)^{K}}{M \cdot M + \frac{1}{2}} \right) = \frac{1}{4} \left(\frac{$$

Exemplo

Testando resposta no MATLAB:

