Chapter 3-1. 周期信号的傅立叶级数表示——连续时间信号的傅立叶级数表示

- LTI系统对复指数信号的响应
- 成谐波关系的复指数信号的组合
- 连续周期时间信号的傅立叶级数系数的确定



→ 特征函数与特征值 若系统对某个信号x(t)/x[n]的响应仅是一个<u>常数</u>

H(s)/H(z)乘以输入x(t)/x[n],则称x(t)/x[n]为系统的特征函数,幅度因子H(s)/H(z)为系统的特征值。

$$y(t) = H(s)x(t) y[n] = H[z]x[n]$$

ightharpoonupLTI系统对连续复指数函数的响应 e^{st} s为任意复数

复振幅因子
$$y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau$$

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

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

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

例3.1 已知LTI系统输入输出的关系为 y(t) = x(t-3), 计算系统的特征值



特征函数与特征值 若系统对某个信号x(t)/x[n]的响应仅是一个常数

$$y(t) = H(s)x(t)$$

$$y[n] = H[z]x[n]$$

H(s)/H(z)乘以输入x(t)/x[n],则称x(t)/x[n]为系统的特征函数,幅度因子H(s)/H(z)为系统的特征值。

→ LTI系统对离散复指数函数的响应 Zⁿ z为任意复数

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h[k]x[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h[k]z^{n-k} = z^n \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h[k]z^{-k} = \underbrace{H(z)z^n}_{\text{假设收敛}}$$
 特征 特征 函数

记
$$H(z) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h[k]z^{-k}$$



→ LTI系统对复指数信号响应的叠加性

若一个LTI系统的输入能表示成若干复指数信号的线性组合,则 其输出必然也能够表示成复指数信号的响应的线性组合。

$$e^{s_k t} \longrightarrow y_k(t) = H(s_k) e^{s_k t} \Longrightarrow x(t) = \sum_k a_k e^{s_k t} \longrightarrow y(t) = \sum_k a_k H(s_k) e^{s_k t}$$

$$z_k^n \longrightarrow y_k[n] = H(z_k) z_k^n \Longrightarrow x[n] = \sum_k a_k z_k^n \Longrightarrow y(t) = \sum_k a_k H(z_k) z_k^n$$

→ 频率响应 S和z可以是任意复数,但是傅里叶级数仅 仅分析其特殊形式:

$$s=j\omega$$
 $z=e^{j\omega}$ 此时的H(s)或H(z)也称为频率响应。



→ LTI系统对复指数信号响应的叠加性

若一个LTI系统的输入能表示成若干复指数信号的线性组合,则 其输出必然也能够表示成复指数信号的响应的线性组合。

$$e^{s_k t} \longrightarrow y_k(t) = H(s_k) e^{s_k t} \Longrightarrow x(t) = \sum_k a_k e^{s_k t} \longrightarrow y(t) = \sum_k a_k H(s_k) e^{s_k t}$$

$$z_k^n \longrightarrow y_k[n] = H(z_k) z_k^n \longrightarrow x[n] = \sum_{k=0}^n a_k z_k^n \Longrightarrow y(t) = \sum_{k=0}^n a_k H(z_k) z_k^n$$



已知LTI系统:

$$y(t) = x(t-3)$$

当输入为:

$$x(t) = \cos(4t) + \cos(7t)$$

计算系统输出。

$$z_{k}^{n} \Rightarrow x[n] = \sum_{k=1}^{k} a_{k} z_{k}^{n} \Rightarrow y(t) = \sum_{k=1}^{k} a_{k} H(z_{k}) z_{k}^{n}$$

$$x(t) = \frac{1}{2} e^{j4t} + \frac{1}{2} e^{-j4t} + \frac{1}{2} e^{j7t} + \frac{1}{2} e^{-j7t}$$

$$H(s) = e^{-3s} \Rightarrow H(s = j4) = e^{-j12}, H(s = j7) = e^{-j21}$$

$$H(s = -j4) = e^{j12}, H(s = -j7) = e^{j21}$$

$$y(t) = \frac{1}{2} e^{-j12} e^{j4t} + \frac{1}{2} e^{j12} e^{-j4t} + \frac{1}{2} e^{-j21} e^{j7t} + \frac{1}{2} e^{j21} e^{-j7t}$$

$$= \frac{1}{2} e^{j4(t-3)} + \frac{1}{2} e^{-j4(t-3)} + \frac{1}{2} e^{j7(t-3)} + \frac{1}{2} e^{-j7(t-3)}$$

$$= \cos(4(t-3)) + \cos(7(t-3))$$



基波、谐波与谐波族

 $\left\{e^{jk\omega_0t}\right\}_{k=0,\pm1,\pm2,\dots}$ 均是以 $\frac{2\pi}{|\omega_0|}$ 为周期的周期信号,它们被称为一族谐波复指数

信号,其中 $e^{j\omega_0\pm t}$ 是基波分量或者一次谐波分量, $e^{j\omega_0\pm kt}$ 是第**K**次谐波。 $T_0=\frac{2\pi}{|\omega_0|}$ 称为基波周期。

主续时间周期信号的傅立叶级数

一个连续周期信号表示成一组谐波信号的形式,就称该谐波族信号的表示形式为该信号的傅立叶级数表示形式。

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

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} = a_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} (a_k e^{jk(2\pi/T)t} + a_{-k} e^{-jk(2\pi/T)t})$$





▶ 连续实周期信号的傅立叶级数

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

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

$$x(t) = x^*(t) = \left(\sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 t}\right)^* = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k^* \left(e^{jk\omega_0 t}\right)^*$$

$$x(t) = x^*(t)$$

$$a_k^* = a_{-k} \longleftarrow$$

$$a_{k}^{*} = a_{-k} \quad \longleftarrow \quad x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_{-k}^{*} e^{jk\omega_{0}t} \underbrace{\mathfrak{G}^{\sharp}\mathfrak{G}^{\sharp}}_{-\mathbf{k}=\mathbf{k}} \quad x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_{k}^{*} e^{-jk\omega_{0}t}$$

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

形式

$$x(t) = a_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} (a_k e^{jk\omega_0 t} + a_{-k} e^{-jk\omega_0 t}) = a_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} (a_k e^{jk\omega_0 t} + a_k^* e^{-jk\omega_0 t})$$

$$= a_0 + 2\sum_{k=1}^{+\infty} \operatorname{Re}\left\{a_k e^{jk\omega_0 t}\right\}$$

$$+\infty$$

$$x(t) = a_0 + 2\sum_{k=1}^{+\infty} \text{Re}\left\{A_k e^{j\theta_k} e^{j\omega_0 kt}\right\} = a_0 + 2\sum_{k=1}^{+\infty} \text{Re}\left\{A_k e^{j(\theta_k + k\omega_0 t)}\right\} = a_0 + 2\sum_{k=1}^{+\infty} A_k \cos\left(k\omega_0 t + \theta_k\right)$$

若 a_k 以直角坐标形式给出 $a_k = B_k + jC_k$

$$x(t) = a_0 + 2\sum_{k=1}^{+\infty} \operatorname{Re}\left\{a_k e^{jk\omega_0 t}\right\} \longrightarrow x(t) = a_0 + 2\sum_{k=1}^{+\infty} \left[B_k \cos\left(k\omega_0 t\right) - C_k \sin\left(k\omega_0 t\right)\right]$$



连续周期信号的傅立叶级数

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

一博立叶级数系数的确定
$$a_k = \frac{1}{T} \int_T x(t)e^{-jk\omega_0 t} dt$$

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} \longrightarrow e^{-jn\omega_0 t} x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} e^{-jn\omega_0 t}$$
 两边在一个周期内积分

$$\int_{0}^{T} e^{-jn\omega_{0}t} x(t)dt = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \left(a_{k} \int_{0}^{T} e^{j(k-n)\omega_{0}t} dt \right) \leftarrow \int_{0}^{T} e^{-jn\omega_{0}t} x(t)dt = \int_{0}^{T} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_{k} e^{jk\omega_{0}t} e^{-jn\omega_{0}t} dt$$

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

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



一 傅立叶级数综合与分析公式

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

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

$$x(t) \stackrel{\mathcal{F}S}{\longleftrightarrow} a_k$$
 FS⁻¹ $a_k \longrightarrow x(t)$

→ 几个常用概念

 $a_k: x(t)$ 的傅立叶级数或者频谱系数。

$$a_0 = \frac{1}{T} \int_T x(t)dt : x(t)$$
的直流分量/常数分量



一 傅立叶级数综合与分析公式

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

例子 例3.3/3.4 求出下列信号的傅立叶系数表达式

直接计算法

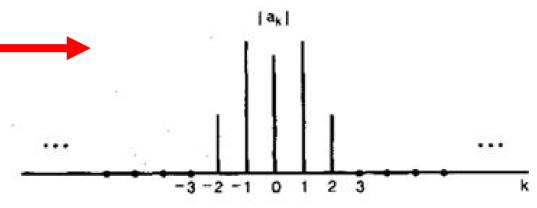
且接计算法
(1)
$$x(t) = \sin \omega_0 t = \frac{1}{2j} \left[e^{j\omega_0 t} - e^{-j\omega_0 t} \right]$$
 $a_1 = \frac{1}{2j}, a_{-1} = -\frac{1}{2j}, a_k = 0, k \neq \pm 1$

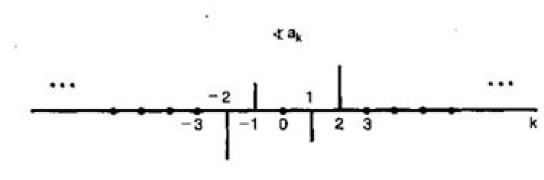
(2)
$$x(t) = 2 + 2\sin\omega_0 t + \cos(2\omega_0 t + \frac{\pi}{4})$$

$$= 2 + \frac{1}{j} [e^{j\omega_0 t} - e^{-j\omega_0 t}] + \frac{1}{2} [e^{j\omega_0 t} + e^{-j\omega_0 t}] + \frac{1}{2} [e^{j(2\omega_0 t + \pi/4)} + e^{-j(2\omega_0 t + \pi/4)}]$$

$$a_0 = 2, a_1 = \frac{1}{2} - j, a_{-1} = \frac{1}{2} + j, a_2 = \frac{\sqrt{2}}{4} (1 + j),$$

$$a_{-2} = \frac{\sqrt{2}}{4} (1 - j), a_k = 0, |k| > 2$$







→ 傅立叶级数综合与分析公式

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

→ 基本题3.3

$$x(t) = 2 + \cos\frac{2\pi}{3}t + 4\sin\frac{5\pi}{3}t = 2 + \frac{1}{2}\left(e^{j\frac{2\pi}{3}t} + e^{-j\frac{2\pi}{3}t}\right) + \frac{4}{2j}\left(e^{j\frac{5\pi}{3}t} - e^{j\frac{5\pi}{3}t}\right)$$

$$T_1 = 3, T_2 = \frac{6}{5} \longrightarrow T_0 = 6, \ \omega_0 = \frac{\pi}{3}$$

$$=2+\frac{1}{2}\left(e^{j\bullet2\bullet\frac{\pi}{3}t}+e^{-j\bullet2\bullet\frac{\pi}{3}t}\right)+\frac{4}{2j}\left(e^{j\bullet5\frac{\pi}{3}t}-e^{j\bullet5\bullet\frac{\pi}{3}t}\right)$$

$$a_0 = 2, a_2 = a_{-2} = \frac{1}{2}, a_5 = -2j, a_{-5} = 2j$$



→ 傅立叶级数综合与分析公式

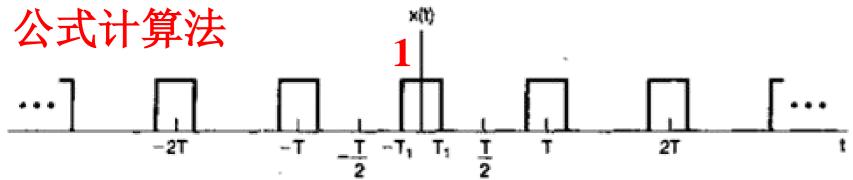
$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} \qquad a_k = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt$$

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



→ 例3.5 求周期方波的傅立叶系数表达式

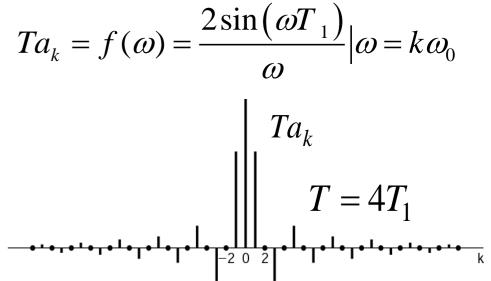
$$Ta_{k} = \frac{2\sin(k\omega_{0}T_{1})}{k\omega_{0}}$$
设
$$f(\omega) = \frac{2\sin(\omega T_{1})}{\omega}$$

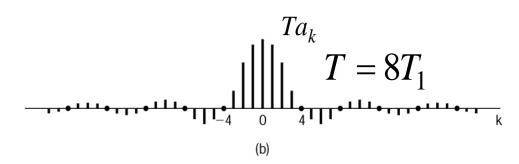


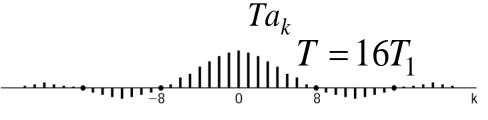
$$a_{0} = \frac{1}{T} \int_{-T_{1}}^{T_{1}} dt = \frac{2T_{1}}{T}$$

$$a_{k} = \frac{1}{T} \int_{-T_{1}}^{T_{1}} e^{-jk\omega_{0}t} dt = \frac{1}{-jk\omega_{0}T} e^{-jk\omega_{0}t} \begin{vmatrix} T_{1} \\ -T_{1} \end{vmatrix}$$

$$= \frac{2\sin(k\omega_{0}T_{1})}{k\omega_{0}T} = \frac{\sin(k\omega_{0}T_{1})}{k\pi}, k \neq 0$$









一般而言,不满

足Dirichlet条件的

信号在自然界中

都是属于比较反

常的信号,在实

际场合难以出现。

→ 傅立叶级数的收敛性

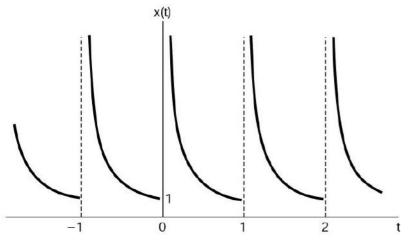
$$\int_{T} \left| x(t) \right|^{2} dt < \infty$$

Dirichlet条件

条件1: 在任何周期内, $\mathbf{x}(\mathbf{t})$ 必须绝对可积,即 $\int |x(t)|dt < \infty$

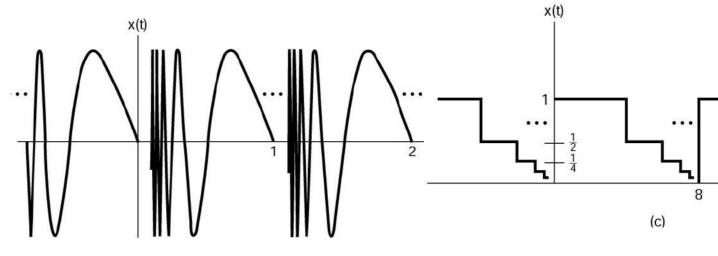
条件2: 在任意周期内, x(t)具有有限个最大值和最小值。

条件3: 在任意周期内,只有有限个不连续点,而且在这 些不连续点上,函数值有限。



$$x(t) = \frac{1}{t}, 0 < t \le 1$$

不满足条件1



 $x(t) = \sin\left(\frac{2\pi}{t}\right), 0 < t \le 1$

不满足条件2

在一个周期内,距 离减半, 值减半

不满足条件3



一下连续点与吉伯斯现象

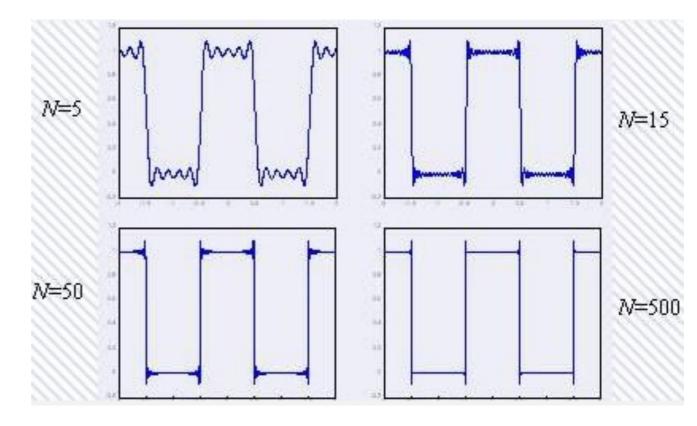
误差

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jkw_0 t} \qquad x_N(t) = \sum_{k=-N}^{+N} a_k e^{jkw_0 t} \qquad e_N(t) = x(t) - x_N(t)$$

若收敛,则 $N\uparrow$, $E_N\downarrow$; $N\to\infty$, $E_N\to 0$

用有限项谐波逼近原始周期信号时,在不连续点附近,存在吉伯斯(Gibbs)现象:不连续点附近出现高频起伏和超量,且起伏大小不随着谐波项数N的增加而下降,且起伏部分所呈现的峰值是不连续点值的1.09倍,即有9%的超调。

产生原因:时间信号存在跳变破坏了信号的收敛性,使得在间断点傅里叶级数出现非一致收敛。



作业



基本题:

3.1或3.2选做一题

3.4