



- 二、非周期信号的频谱分析
 - 从傅立叶级数到傅立叶变换
 - 常见非奇异信号的频谱
 - 奇异信号的频谱
 - 周期信号的傅立叶变换

直续信号的频域分析

1、从傅立叶级数到傅立叶变换

当周期矩形脉冲信号的周期To无限大时,就演变成了非周 期的单脉冲信号

$$T_0 \rightarrow \infty$$

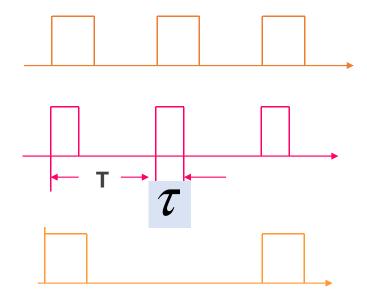
谱线无限密集,频率也变成连续变量

$$\omega_0 = \frac{2\pi}{T_0} \to 0 \to d\omega \quad n\omega_0 \to \omega$$

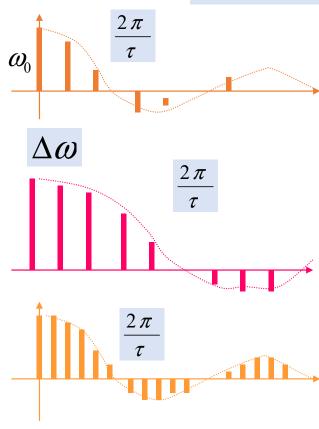
$$n\omega_0 \rightarrow \omega$$

周期矩形脉冲的频谱变化规律

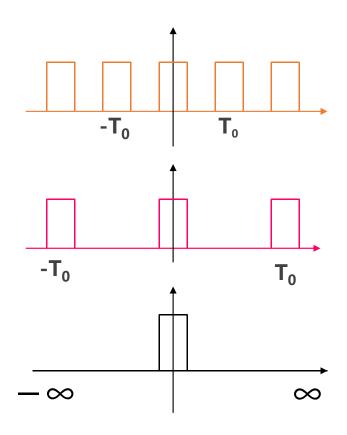
- 周期T不变,改变脉宽τ
- 脉宽τ不变,改变周期T₀

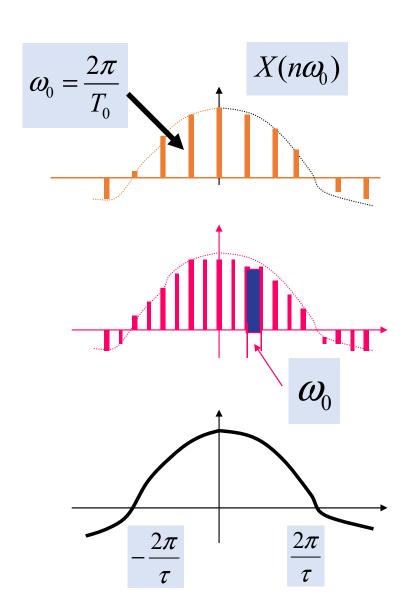


$$\Delta \omega = \frac{2\pi}{T_0} = \omega_0$$



频谱演变的定性观察





从周期信号FS推导非周期的FT

$$\hat{x}(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \hat{X}(n\omega_0) e^{jn\omega_0 t}$$

傅立叶系数

$$x(t) = \lim_{T_0 \to \infty} \sum_{n = -\infty}^{\infty} \hat{X}(n\omega_0) e^{jn\omega_0 t} = \lim_{T_0 \to \infty} \sum_{n = -\infty}^{\infty} T_0 \hat{X}(n\omega_0) e^{jn\omega_0 t} \cdot \frac{1}{T_0}$$

$$=\lim_{T_0\to\infty}\sum_{n=-\infty}^{\infty}\frac{1}{2\pi}T_0\hat{X}(n\omega_0)e^{jn\omega_0t}\cdot\omega_0$$

T0趋于无穷

傅立叶 反变换

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

$$\hat{X}(n\omega_0) = \frac{1}{T_0} \int_{-\frac{T_0}{2}}^{\frac{T_0}{2}} \hat{x}(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

消除TO的影响

$$T_0 \hat{X}(n\omega_0) = \int_{-\frac{T_0}{2}}^{\frac{T_0}{2}} \hat{x}(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

T0趋于无穷

傅立叶 变换

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

直续信号的频域分析

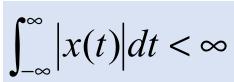
从物理意义来讨论傅立叶变换

- · X(w) 是一个频谱 密度函数 的概念
- · X(ω) 是一个<u>连续谱</u>
- · X(w)包含了从零到无限高频率的所有频率分量
- · 各频率分量的频率*不成谐波*关系

傅立叶变换存在的条件

函数取有限值。

• 在无限区间内是绝对可积的,即





・在任意有限区间内, x(t)只有有限个极大值和极小值。



- 2、常见非奇异信号的频谱
 - ・矩形脉冲信号
 - ・单边指数信号
 - ・双边指数信号
 - ・双边奇指数信号

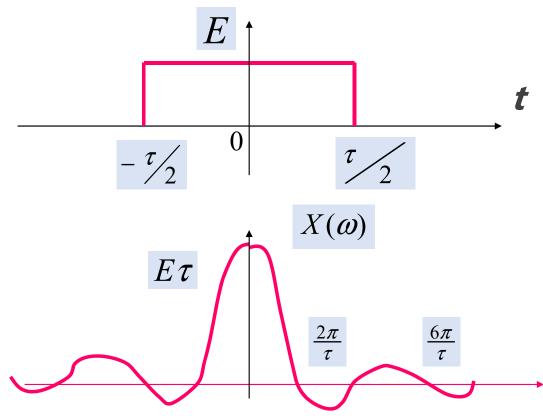
(1) 矩形脉冲信号

$$g(t) = \begin{cases} E & |t| < \frac{\tau}{2} \\ 0 & |t| > \frac{\tau}{2} \end{cases}$$

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} g(t)e^{-j\omega t}dt = \int_{-\frac{\tau}{2}}^{\frac{\tau}{2}} Ee^{-j\omega t}dt$$

$$= \frac{2E}{\omega} \sin \frac{\omega \tau}{2} = E \tau Sa(\frac{\omega \tau}{2})$$

(1) 矩形脉冲信号



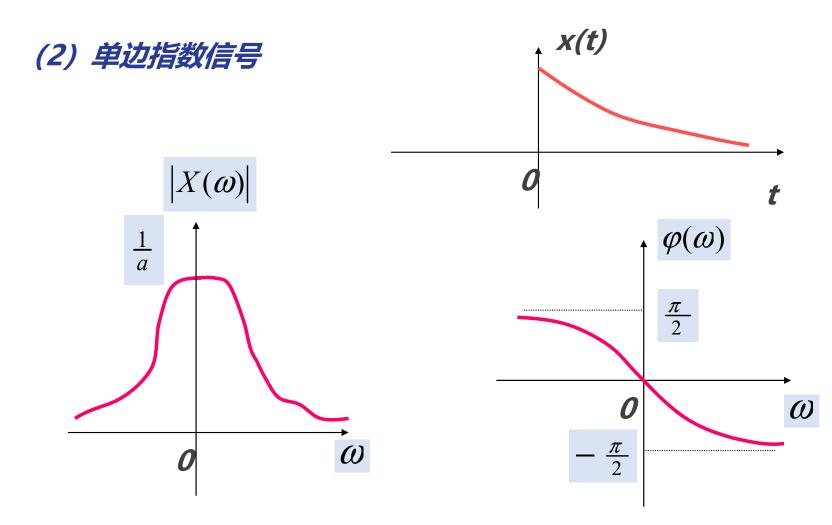
(2) 单边指数信号

$$x(t) = \begin{cases} e^{-at} & t > 0, a > 0 \\ 0 & t < 0 \end{cases}$$

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt = \int_{0}^{\infty} e^{-at}e^{-j\omega t}dt = \frac{1}{a+j\omega}$$

• 幅频
$$|X(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{a^2 + \omega^2}}$$

• 相频
$$\varphi(\omega) = -\tan^{-1}(\frac{\omega}{a})$$

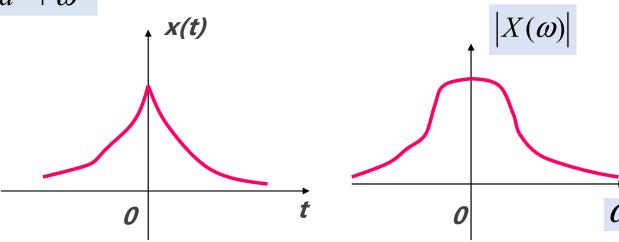


(3) 双边指数信号

$$x(t) = e^{-a|t|} \quad a > 0$$

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-a|t|} e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{0} e^{-at} e^{-j\omega t} dt + \int_{0}^{\infty} e^{at} e^{-j\omega t} dt$$

$$= \frac{1}{a - j\omega} + \frac{1}{a + j\omega} = \frac{2a}{a^2 + \omega^2}$$



(4) 双边奇指数信号

$$x(t) = \begin{cases} -e^{at} & t < 0, a > 0 \\ e^{-at} & t > 0, a > 0 \end{cases}$$

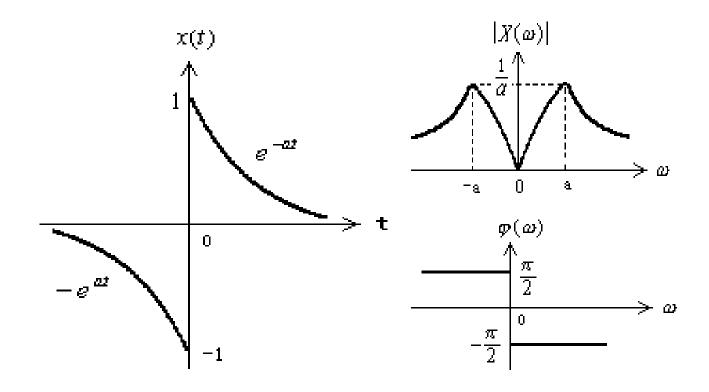
$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt = \int_{-\infty}^{0} (-e^{at}e^{-j\omega t})dt + \int_{0}^{\infty} e^{-at}e^{-j\omega t}dt$$

$$= -\frac{1}{a - j\omega} + \frac{1}{a + j\omega} = -j\frac{2\omega}{a^2 + \omega^2}$$
• **\text{\text{\text{\$\vec{a}\$}}} \text{\text{\$\psi}} \quad \text{\text{\$\vec{a}\$}} \ \text{\text{\$\psi}} \quad \text{\text{\$\psi}} \quad \text{\text{\$\vec{a}\$}} \quad \quad \text{\text{\$\vec{a}\$}} \quad \text{\text{\$\vec**

$$|X(\omega)| = \frac{2|\omega|}{a^2 + \omega^2}$$

• 相频
$$\varphi(\omega) = \begin{cases} \frac{\pi}{2} & \omega < 0 \\ -\frac{\pi}{2} & \omega > 0 \end{cases}$$

(4) 双边奇指数信号



3、奇异信号的频谱

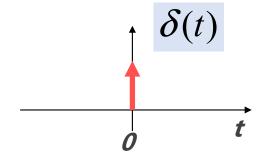
- ・单位冲激信号
- ・单位直流信号
- ・符号函数信号
- ・单位阶跃信号

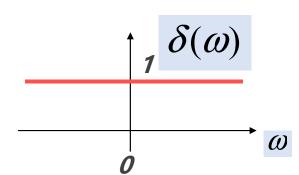
往往不满足狄里赫利 条件,通常用求极限 的方法得到其频谱。

(1) 单位冲激信号

• 根据冲激函数的筛选特性,有

 $\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t)e^{-j\omega t}dt = e^{0} = 1$





也可由单矩形脉冲信号的傅 立叶变换取极 限得到

(2) 单位直流信号

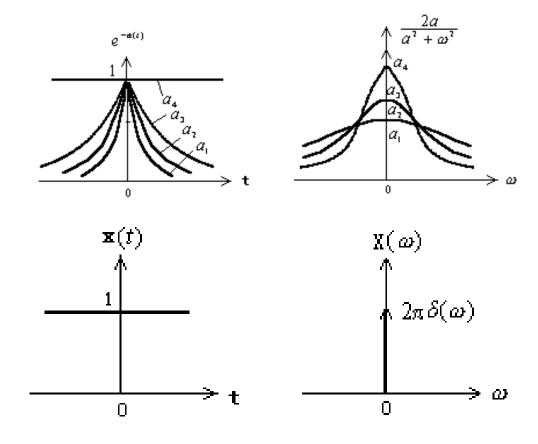
$$x(t) = 1$$
 $-\infty < t < \infty$

• 该信号不满足绝对可积条件,可以把它看作双边指数信号

当
$$e^{-a|t|}(a>0)$$
 的极限 $a \rightarrow 0$

$$F[e^{-a|t|}] = \frac{2a}{a^2 + \omega^2}$$
 a趋于 $X(\omega) = 2\pi\delta(\omega)$

(2) 单位直流信号

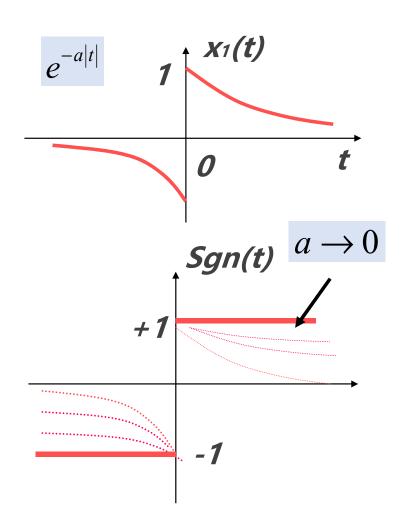


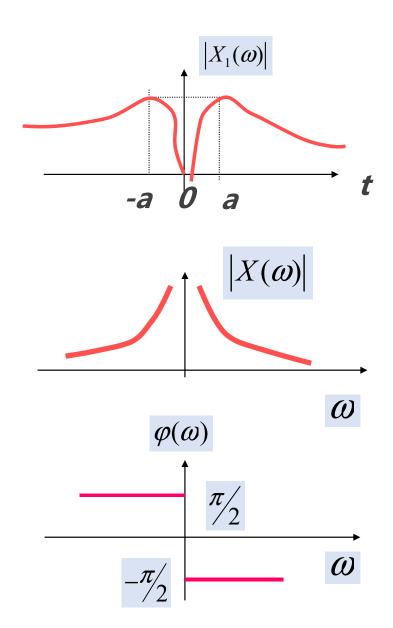
(3) 符号函数信号

$$\operatorname{sgn}(t) = \begin{cases} -1 & t < 0 \\ 0 & t = 0 \\ 1 & t > 0 \end{cases}$$

· 把符号函数信号看成是双边奇指数信号当a趋于0时的极限。

$$X(\omega) = \lim_{a \to 0} \left[-j \frac{2\omega}{a^2 + \omega^2} \right] = \begin{cases} \frac{2}{j\omega} & \omega \neq 0 \\ 0 & \omega = 0 \end{cases}$$

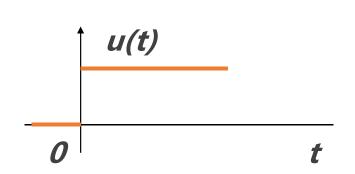


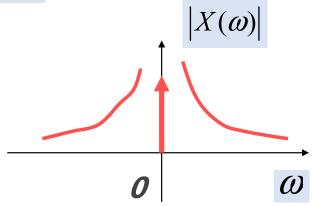


(4) 单位跃阶信号

· 把它视为单边指数信号当a趋于0时的极限

$$X(\omega) = \pi \delta(\omega) + \frac{1}{j\omega}$$





- 4、周期信号的傅立叶变换
 - 复指数信号
 - 正弦信号
 - 余弦信号
 - 一般周期信号

直续信号的频域分析

- (1) 复指数信号 $e^{j\omega_0 t}$
- ・考虑 $x(t)e^{j\omega_0t}$ 的傅立叶变换为

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{j\omega_0 t}e^{-j\omega t}dt = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j(\omega-\omega_0)t}dt$$

设x(t)的傅立叶变换为 $X(\omega)$,则上式为 $X(\omega - \omega_0)$ 令x(t) = 1,则由直流信号的傅立叶变换式,有

$$X(\omega) = 2\pi\delta(\omega)$$

$$X_e(\omega) = X(\omega - \omega_0) = 2\pi\delta(\omega - \omega_0)$$

(2) 正弦信号 $\sin \omega_0 t$

・欧拉公式

$$\sin \omega_0 t = \frac{1}{2j} \left(e^{j\omega_0 t} - e^{-j\omega_0 t} \right)$$

应用复指数信号的傅立叶变换

$$X_{s}(\omega) = \frac{1}{2j} [2\pi\delta(\omega - \omega_{0}) - 2\pi\delta(\omega + \omega_{0})]$$
$$= -j\pi\delta(\omega - \omega_{0}) + j\pi\delta(\omega + \omega_{0})$$

直续信号的频域分析

(3) 余弦信号 $\cos \omega_0 t$

$$\cos \omega_0 t = \frac{1}{2} \left(e^{j\omega_0 t} + e^{-j\omega_0 t} \right)$$

$$X_{s}(\omega) = \frac{1}{2} [2\pi\delta(\omega - \omega_{0}) + 2\pi\delta(\omega + \omega_{0})]$$
$$= \pi\delta(\omega - \omega_{0}) + \pi\delta(\omega + \omega_{0})$$

(4) 一般周期信号

• 一般周期信号可以展开成指数形式的傅立叶级数

周期信号的傅立叶变换(频谱密度函数)由无穷多个冲激函数组成,这些冲激函数位于周期信号的各谐波频率处,其强度为各相应幅度X(nω₀)的2π倍

$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(n\omega_0) e^{jn\omega_0 t}$$

$$X(\omega) = F\left[\sum_{n=-\infty}^{\infty} X(n\omega_0)e^{jn\omega_0 t}\right] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(n\omega_0)F\left[e^{jn\omega_0 t}\right]$$

已知 $e^{jn\omega_0t}$ 的傅立叶变换为 $2\pi\delta(\omega-n\omega_0)$

$$X(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} 2\pi X(n\omega_0) \delta(\omega - n\omega_0)$$

