非周期信号的傅里叶变换(FT)

宋晨阳 计86

1 傅里叶变换的引入与计算方法

出发点:非周期信号可以看作是周期 T_1 趋近于无穷大的周期信号,谱线之间的间隔趋近于无穷小,变成了连续频谱,谱线长度趋近于零(分量是无穷小量并不意味着它们的和是无穷小)。

非周期信号的傅里叶(FT)变换公式(将时域信号变为频域信号):

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

逆傅里叶变换(IFT,将频域信号变回时域信号,注意多了一个系数 $\frac{1}{2\pi}$, $e^{j\omega t}$ 称为变换核)

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

FT 存在的**充分条件:** 时域信号绝对可积。

将频域信号变为幅度乘幅角的形式:

$$F(\omega) = |F(\omega)|e^{j\varphi(\omega)}$$

$$F(\omega) = R(\omega) + jX(\omega)$$

$$R(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cos \omega t \, dt$$

$$X(\omega) = -\int_{-\infty}^{\infty} f(t) \sin \omega t dt$$

实部、虚部与相位的对称性:

$$R(\omega) = R(-\omega), \quad X(\omega) = -X(-\omega), \quad \varphi(\omega) = \arctan \frac{X(\omega)}{R(\omega)} = -\varphi(-\omega)$$

2 傅里叶级数(FS)与傅里叶变换(FT)的关系

	FS	FT
被分析对象	周期信号	非周期信号
频率定义域	离散频率, 谐波频率处	连续频率,整个频率轴
函数值意义	频率分量的数值	频率分量的密度值

考虑非周期信号: f(t) 对应的周期信号是: $\tilde{f}(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(t-nT_1)$, 那么:

$$F_n = F(n\omega_1)/T_1$$

其中, F_n 为 $\tilde{f}(t)$ 的傅里叶级数(复数形式)第 n 项的系数, $F(n\omega_1)$ 为 f(t) 的傅里叶变换在 $n\omega_1$ 处的取值。注意两个系数相差 T_1 , ω_1 为相应的角频率。 **非周期信号**在**特定区间**上可以做傅里叶级数展开:

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} F_n e^{jn\omega_1 t}, t \in (t_0, t_0 + T_1)$$

3 傅里叶变换的性质

傅里叶变换与逆傅里叶变换的唯一性:

$$\mathcal{F}[f(x)] = \mathcal{F}[g(x)] \Leftrightarrow \mathcal{F}^{-1}[f(x)] = \mathcal{F}^{-1}[g(x)] \Leftrightarrow f(x) = g(x)$$

可逆性:

$$\mathcal{F}[f(t)] = F(\omega) \Leftrightarrow \mathcal{F}^{-1}[F(\omega)] = f(t)$$

线性(齐次性+叠加性):

$$\mathcal{F}\left[\sum_{n} a_{n} f_{n}(t)\right] = \sum_{n} a_{n} \mathcal{F}[f_{n}(t)]$$

反褶与共轭:

$$f(t) \Leftrightarrow F(\omega)$$

反褶与共轭	时 域	频 域
反 褶	f(-t)	$F(-\omega)$
共 轭	$f^*(t)$	$F^*(-\omega)$
反褶 && 共轭	$f^*(-t)$	$F^*(\omega)$

IFT 与 FT 的对偶性 (难题常用):

二者的变换核函数是共轭对称的: $\{e^{-j\omega t}\}^* = e^{j\omega t}$

$$\mathcal{F}^{-1}[F(\omega)] = \frac{1}{2\pi} \{\mathcal{F}_{\omega}[F^*(\omega)]\}^*$$

$$\mathcal{F}[F(t)] = 2\pi f(-\omega)$$

 $\mathcal{F}^{-1}[f(\omega)] = \frac{1}{2\pi}F(-t)$

FT 的尺度变换特性:

$$\mathcal{F}[f(at)] = \frac{1}{|a|} F\left(\frac{\omega}{a}\right), \quad a \neq 0$$

0 处的函数值 (积分都存在时):

$$F(0) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)dt$$

$$f(0) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) d\omega$$

等效脉宽:

$$\tau = F(0)/f(0)$$

等效带宽:

$$B_f = f(0)/F(0)$$

FT 的时移特性:

$$\mathcal{F}[f(at - t_0)] = \frac{1}{|a|} F\left(\frac{\omega}{a}\right) e^{-j\omega t_0/a}$$

FT 的频移特性:

$$\mathcal{F}\left[\frac{1}{|a|}f\left(\frac{t}{a}\right)e^{j\omega_0 t/a}\right] = F(a\omega - \omega_0)$$

小结: 时域延时,幅度谱不变; 频谱搬移,通过在时域乘复指数信号即可。 **微分特性:**

FT 卷积定理:

时域卷积定理:

$$\mathcal{F}[f_1(t) * f_2(t)] = \mathcal{F}[f_1(t)] \cdot \mathcal{F}[f_2(t)]$$

$$\mathcal{F}^{-1}[F_1(\omega) \cdot F_2(\omega)] = \mathcal{F}^{-1}[F_1(\omega)] * \mathcal{F}^{-1}[F_2(\omega)]$$

频域卷积定理:

$$\mathcal{F}[f_{1}(t) \cdot f_{2}(t)] = \frac{1}{2\pi} \mathcal{F}[f_{1}(t)] * \mathcal{F}[f_{2}(t)]$$

$$\mathcal{F}^{-1}[F_{1}(\omega) * F_{2}(\omega)] = \frac{2\pi}{2\pi} \cdot \mathcal{F}^{-1}[F_{1}(\omega)] \cdot \mathcal{F}^{-1}[F_{2}(\omega)]$$

FT 时域相关性定理:

$$F[R_{f_1f_2}(t)] = F[f_1(t)]F^*[f_2(t)]$$

若f₂是实偶函数:

$$F[R_{f_1f_2}(t)] = F_1(\omega)F_2(\omega)$$

自相关的傅里叶变换:

$$F[R_f(t)] = |F[f(t)]|^2$$

帕斯瓦尔定理,时域和频域的能量守恒,即:

$$\int_{-\infty}^{\infty} ||f(t)||^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} ||F(\omega)||^2 d\omega = \int_{-\infty}^{\infty} ||F(2\pi f)||^2 df$$

4 常用结论

4.1 矩形脉冲的傅里叶变换:

$$f(t) = EG_{\tau}(t) = \begin{cases} E, & -\tau/2 < t < \tau/2 \\ 0, & elsewise \end{cases}$$

上述信号的傅里叶变换为一个 Sa 函数:

$$F(\omega) = E\tau \cdot Sa\left(\frac{\tau}{2}\omega\right)$$
$$Sa(x) = \frac{sin(x)}{x}$$

特征:

原点处的函数值等于矩形脉冲的面积;零点为 $\omega = 2k\pi/\tau(k \neq 0)$;

频域的能量集中在第一个过零点的区间[$-2\pi/\tau$, $2\pi/\tau$];

带宽只与脉宽有关,与脉高无关: $B_{\omega} = 2\pi/\tau$ 。

重要应用,用脉高为 1,脉宽为 τ 矩形信号对信号 $f_1(t) \Leftrightarrow F_1(\omega)$ 进行截取,得到的信号频域为:

$$F(\omega) = \frac{1}{2\pi} F_1(\omega) * F_2(\omega) = \frac{1}{2\pi} F_1(\omega) * \tau Sa(\frac{\tau}{2}\omega)$$

4.2 复常数的傅里叶变换:

$$\mathcal{F}[1] = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-j\omega t} dt = 2\pi\delta(\omega)$$

一般地:

$$\mathcal{F}[\rho \cdot e^{j\omega_0 t}] = 2\pi \rho \cdot \delta(\omega - \omega_0)$$

注意欧拉公式:

$$\rho \cdot e^{j\omega_0 t} = \rho(\cos \omega_0 t + j \sin \omega_0 t)$$

4.3 正弦与余弦的傅里叶变换(推导利用欧拉公式+结论 4.2):

$$\mathcal{F}[\cos\omega_0 t] = \pi (\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0))$$

$$\mathcal{F}[\sin\omega_0 t] = j\pi (\delta(\omega + \omega_0) - \delta(\omega - \omega_0))$$

4.4 冲激信号的傅里叶变换:

$$\mathcal{F}[E \cdot \delta(t)] = E$$

特点:频谱等于常数,在整个频率范围内均匀分布,换言之,包含了幅度相等的 所有频率分布;这种频谱称为**均匀谱**,也称为**白色谱**。

4.5 与单位阶跃信号的卷积

$$f(t) * u(t) = \int_{-\infty}^{t} f(\tau) d\tau$$

需要注意,单位阶跃信号可以表示为如下形式,这在难题中可能会用到:

$$u(t) = \frac{1}{2}(sgn(t) + 1)$$
$$sgn(t) = \begin{cases} 1, & t \ge 0 \\ 0, & t < 0 \end{cases}$$

4.6 符号函数与单位阶跃函数的傅里叶变换:

$$\mathcal{F}[sgn(t)] = \frac{2}{j\omega}$$
$$\mathcal{F}[u(t)] = \frac{1}{j\omega} + \pi\delta(\omega)$$

对于求分段函数的 FT/IFT 的问题,可以灵活使用 u(t) 与 sgn(t) 构造!

4.7 截止频率为 ω_c 的理想低通滤波器的**频率响应**与单位冲激响应:

$$\begin{split} H(\omega) &= e^{-j\omega t_0}, \ |\omega| < \omega_c \\ h(t) &= \mathcal{F}^{-1}[H(\omega)] = \frac{\omega_c}{\pi} \cdot Sa[\omega_c(t-t_0)] \end{split}$$