## 3 傅里叶变换

xht03

2025-04-12 11:27:30

#### 傅里叶变换

傅里叶变换是一个重要的数学工具,它可以把一个**非周期函数**表示为一组正弦和余弦函数的**连续积分**。

对于一个周期信号 f(t) ,设其周期为 T ,则其角频率为  $\omega=\frac{2\pi}{T}$  ,此时 f(t) 包含的频率分量为  $\omega$  的整数倍,在频谱上表现为一个个离散的谱线。当  $T\to\infty$  时, $\omega\to 0$  ,频率分量变为连续的,频谱上表现为一个个连续的谱线。同时,当  $T\to\infty$  时,f(t) 变为一个**非周期信号**。

f(t) 的谱系数(即各个频率分量的系数)为:

$$F(n\omega) = \frac{1}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} f(t) e^{-jn\omega t} \, dt$$

显然,当  $T \to \infty$  时, $F(n\omega)$  趋于 0 。所以,如果我们对非周期函数 f(t) 进行傅里叶变换,能得到连续谱,但其幅度无限小。虽然各个频率分量的幅度无限小,但它们之间仍存在相对大小。所以我们引入**频谱密度函数**。

我们考虑:

$$TF(n\omega) = \int_{t_0}^{t_0+T} f(t) e^{-jn\omega t} \, dt$$

而且,

$$TF(n\omega) = \frac{F(n\omega)}{\frac{1}{T}} = \frac{F(n\omega)}{f}$$

由此可见, $TF(n\omega)$  表征着单位频带上的频谱值。因此我们可以把  $TF(n\omega)$  看作是一个频谱密度函数,并记  $F(jn\omega) = TF(n\omega)$ 。

由傅里叶级数的定义, 我们可以得到:

$$f(t) = \sum_{n = -\infty}^{\infty} F(n\omega)e^{jn\omega t}$$
$$= \sum_{n = -\infty}^{\infty} \frac{F(jn\omega)}{T}e^{jn\omega t}$$

当  $T \to \infty$  时,  $\Delta(n\omega) = \omega \to d\omega$  ,  $(n\omega) \to \omega$  , 所以:

$$\begin{split} \lim_{T \to \infty} f(t) &= \lim_{T \to \infty} \sum_{n = -\infty}^{\infty} F(jn\omega) \frac{\omega}{2\pi} e^{jn\omega t} \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(j\omega) e^{j\omega t} d\omega \end{split}$$

至此,我们就推导出了傅里叶变换的公式:

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

**傅里叶逆变换**的公式为:

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

 $F(j\omega)$  有时也简写为  $F(\omega)$ 。

## 傅里叶变换的物理意义

由于 f(t) 是实函数, 所以  $F(\omega)$  的虚部为零。

$$\begin{split} f(t) &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) e^{j\omega t} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |F(\omega)| cos(\omega t + \phi(\omega)) d\omega + j \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |F(\omega)| sin(\omega t + \phi(\omega)) d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |F(\omega)| cos(\omega t + \phi(\omega)) d\omega \end{split}$$

所以我们得到:

$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{F(\omega)}{\pi} d\omega \cos[\omega t + \varphi(\omega)]$$
 求和 振幅 正弦信号

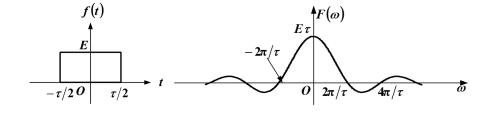
这表明:一个非周期信号 f(t) 可以看作是无穷多个振幅无穷小的连续余弦信号之和。

## 常见信号的傅里叶变换

## 矩形信号

$$\begin{split} F(\omega) &= \int_{-\frac{\tau}{2}}^{\frac{\tau}{2}} E e^{-j\omega t} dt \\ &= \frac{E}{-j\omega} e^{-j\omega t} \bigg|_{-\frac{\tau}{2}}^{\frac{\tau}{2}} \\ &= \frac{E}{-j\omega} \left( e^{j\frac{-\omega\tau}{2}} - e^{j\frac{\omega\tau}{2}} \right) \\ &= \frac{E}{j\omega} \cdot 2j \sin\left(\frac{\omega\tau}{2}\right) \\ &= \frac{2E}{\omega} \sin\left(\frac{\omega\tau}{2}\right) \\ &= E\tau \cdot \frac{\sin\left(\frac{\omega\tau}{2}\right)}{\frac{\omega\tau}{2}} \\ &= E\tau \cdot Sa(\frac{\omega\tau}{2}) \end{split}$$

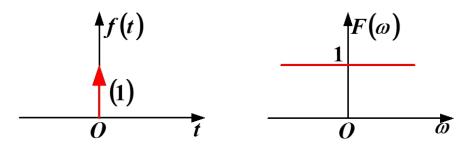
其中  $Sa(x) = \frac{\sin(x)}{x}$  。



## 单位冲激信号

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

实际上, $\delta(t)$ 可以看作  $\tau \times \frac{1}{\tau}$  的矩形脉冲,且  $\tau \to 0$  。



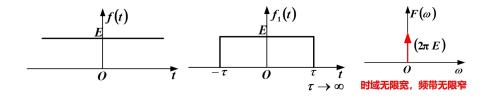
# 时域无限窄,频带无限宽

#### 直流信号

直流信号可以看作是一个矩形脉冲,只不过  $\tau \to \infty$  。

$$\begin{split} F(\omega) &= \int_{-\infty}^{\infty} E \delta(t) e^{-j\omega t} dt \\ &= \lim_{\tau \to \infty} \int_{-\tau}^{tau} E e^{-j\omega t} dt \\ &= E \lim_{\tau \to \infty} \frac{2 sin(\omega \tau)}{\omega} \\ &= 2 \pi E \delta(\omega) \end{split}$$

这里我们用到了  $\lim_{\tau \to \infty} \frac{\sin(\omega \tau)}{\pi \omega} = \delta(\omega)$  ,这里我们就不加证明的使用了。



4

## 傅里叶变换的性质

当 f(t) 为**实函数**时:

$$\begin{split} F(\omega) &= \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \left( \cos(\omega t) - j \sin(\omega t) \right) dt \\ &= R(\omega) - j I(\omega) \end{split}$$

我们记:  $F(\omega) = |F(\omega)|e^{j\phi(\omega)}$ 。

那么不难得到:

•  $|F(\omega)|$  是关于  $\omega$  的偶函数。

•  $\phi(\omega) = -\arctan\frac{I(\omega)}{R(\omega)}$  是关于  $\omega$  的奇函数。

除此以外, 傅里叶变换还具有以下基本性质:

• 线性性质

$$a_1f_1(t)+a_2f_2(t) \leftrightarrow a_1F_1(\omega)+a_2F_2(\omega)$$

• 时移性质

若  $f(t) \leftrightarrow F(\omega)$  ,则:  $f(t-t_0) \leftrightarrow e^{-j\omega t_0} F(\omega)$ 

• 频移性质

若  $f(t) \leftrightarrow F(\omega)$  ,则:  $f(t)e^{j\omega_0 t} \leftrightarrow F(\omega - \omega_0)$ 

• 频域缩放性质

若  $f(t) \leftrightarrow F(\omega)$  ,则:  $f(at) \leftrightarrow \frac{1}{|a|} F\left(\frac{\omega}{a}\right)$ 

• 卷积定理

若  $f_1(t) \leftrightarrow F_1(\omega)$  ,  $f_2(t) \leftrightarrow F_2(\omega)$  , 则:

$$f_1(t)*f_2(t) \leftrightarrow F_1(\omega) \cdot F_2(\omega)$$

$$f_1(t)\cdot f_2(t) \leftrightarrow \frac{1}{2\pi}F_1(\omega)*F_2(\omega)$$

#### 离散时间傅里叶变换

上述考虑的是连续时间下的傅里叶变换。我们现在考虑**离散时间**下的傅里叶变换。

对于**非周期信号** x(n) 的离散时间傅里叶变换(DTFT)为:

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)e^{-j\omega n}$$

这里  $X(e^{j\omega})$  是一个复数函数,称为**频谐**。它是一个周期为  $2\pi$  的周期函数。 离散时间傅里叶变换的**逆变换**为:

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

#### DTFT 性质

离散时间傅里叶变换具有以下性质(与连续时间傅里叶变换类似):

• 线性性质

$$a_1x_1(n)+a_2x_2(n) \leftrightarrow a_1X_1(e^{j\omega})+a_2X_2(e^{j\omega})$$

• 时移性质

若 
$$x(n) \leftrightarrow X(e^{j\omega})$$
 ,则:  $x(n-n_0) \leftrightarrow e^{-j\omega n_0} X(e^{j\omega})$ 

• 频移性质

若 
$$x(n) \leftrightarrow X(e^{j\omega})$$
 ,则:  $x(n)e^{j\omega_0 n} \leftrightarrow X(e^{j(\omega-\omega_0)})$ 

• 卷积性质

若 
$$x_1(n) \leftrightarrow X_1(e^{j\omega})$$
 ,  $x_2(n) \leftrightarrow X_2(e^{j\omega})$  , 则:

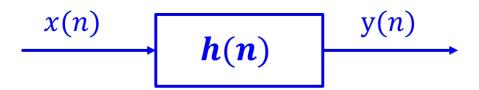
$$x_1(n)*x_2(n) \leftrightarrow X_1(e^{j\omega}) \cdot X_2(e^{j\omega})$$

$$x_1(n)\cdot x_2(n) \leftrightarrow \frac{1}{2\pi} X_1(e^{j\omega}) * X_2(e^{j\omega})$$

#### 频率响应

傅里叶变换将一个信号从时域变换到频域。在时域上,我们用**冲激响应**来描述一个系统的特性;在频域上,我们用**频率响应**来描述一个系统的特性。

这么做的原因(与时域上的冲激响应类似)是:通过傅里叶变化,一个信号可以看作是无穷多个正弦信号的叠加。所以对于**线性时不变系统**,我们只需要知道系统对正弦信号的响应,就可以知道系统对任意信号的响应。



我们考虑输入信号 x(n) 和输出信号 y(n) ,且  $x(n) = e^{j\omega n}$  。那么系统的输出信号为:

$$\begin{split} y(n) &= h(n) * x(n) \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) x(n-k) \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) e^{j\omega(n-k)} \\ &= e^{j\omega n} \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) e^{-j\omega k} \\ &= e^{j\omega n} H(e^{j\omega}) \\ &= H(e^{j\omega}) x(n) \end{split}$$

这里  $H(e^{j\omega})$  称为**频率响应**。它定义了一个复指数信号  $e^{j\omega n}$  经过系统后的幅值变化。

$$\begin{split} H(e^{j\omega}) &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) e^{-j\omega k} \\ &= |H(e^{j\omega})| e^{j\phi(\omega)} \end{split}$$

其中,

$$\phi(\omega) = -\arctan\frac{I(H(e^{j\omega}))}{R(H(e^{j\omega}))}$$

$$au(\omega) = rac{d\phi(\omega)}{d\omega}$$
称为群延迟

## 离散傅里叶变换

当我们使用计算机进行数字信号处理时:

- 计算机只能处理有限个数据点。
- 计算机只能处理有限个频率分量。

所以,在实际应用中,我们一定是对**离散时间**,且**有限长度**的信号进行傅里叶变换。我们称之为**离散傅里叶变换**(DFT)。

需要先指出的是,离散傅里叶变换(DFT)是对离散时间傅里叶变换(DTFT)的一个近似。DFT 是对 DTFT 的一个有限采样。

DTFT 是一个连续的函数,而无限多个频率分量无法被计算机存储。而 DFT 是一个离散的函数。

DFT 的定义为:

1. 将有限长序列 x(n) ,  $n=0,1,\cdots,N-1$  , 拓展成**周期函数**  $\tilde{x}(n)$  。

$$\tilde{x}(n) = \sum_{r=-\infty}^{\infty} x(n+rN) = x((n))_N \ , \quad ((n))_N = n \mod N$$

2. 计算 DFT:

$$\begin{split} X[k] &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}nk} \quad (k=0,1,\cdots,N-1) \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{nk} \quad (W_N = e^{-j\frac{2\pi}{N}} \ \text{为 N 阶单位根)} \end{split}$$

3. 计算 IDFT:

$$\begin{split} x(n) &= \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{j\frac{2\pi}{N}nk} \quad (n=0,1,\cdots,N-1) \\ &= \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] W_N^{-nk} \end{split}$$

#### DFT 性质

DFT 具有以下性质:

1. 线性

$$ax_1(n) + bx_2(n) \leftrightarrow aX_1[k] + bX_2[k]$$

2. 对称性

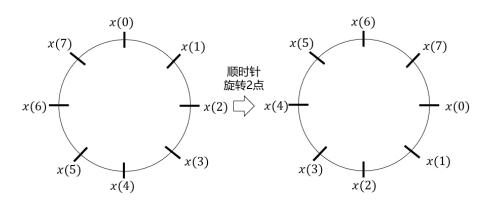
设 x(n) 是长度为 N 的是序列,则:

$$X[k]=X^*[N-k] \quad (k=0,1,\cdots,N-1)$$

其中  $X^*$  是 X 的共轭。

3. 圆周移位

$$x((n-n_0))_N \leftrightarrow X[k]W_N^{-kn_0} \quad (n_0=0,1,\cdots,N-1)$$



4. 圆周卷积

设 x(n) 和 h(n) 是长度为 N 的序列,则:

$$y(n) = x(n) * h(n) = \left[\sum_{m=0}^{N-1} \tilde{h}(m) \tilde{x}(n-m)\right] R_N(n)$$

其中  $R_N(n)$  是长度为 N 的矩形波。

## 总结

在此,我们对各种傅里叶级数、变换做个总结。

- 傅里叶级数用于处理周期信号,可以分为
  - 连续时间傅里叶级数 (CTFS)
  - 离散时间傅里叶级数 (DTFS)

- 傅里叶变换用于处理非周期信号,可以分为
  - 连续时间傅里叶变换(CTFT)
  - 离散时间傅里叶变换 (DTFT)

那么,聪明如你可能会问:离散傅里叶变换(DFT)是什么呢? 离散傅里叶变换(DFT)在延拓后是一个周期信号,所以 **DFT 本质上是 DFS** 

由于:周期函数分解的正弦波线性组合,各个频率分量都是  $\omega$  的整数倍,所以:

- 傅里叶级数的结果是**离散的**。(或者说,周期函数的频谱是离散的)
- 傅里叶变换的结果是连续的。(或者说,非周期函数的频谱是连续的)