

从傅里叶变换到离散时间傅里叶变换和离散傅里叶变换

Dezeming Family

2021 年 12 月 9 日

DezemingFamily 系列书和小册子因为是电子书，所以可以很方便地进行修改和重新发布。如果您获得了 DezemingFamily 的系列书，可以从我们的网站 [<https://dezeming.top/>] 找到最新版。对书的内容建议和出现的错误欢迎在网站留言。

目录

一 连续周期信号-傅里叶级数	1
二 离散周期信号-傅里叶级数	1
三 连续非周期信号-连续时间傅里叶变换 CTFT	2
四 离散非周期信号-离散时间傅里叶变换 DTFT	2
五 总结	3
参考文献	3

一 连续周期信号-傅里叶级数

关于傅里叶变换的产生我已经写过 [1]，所以这里并不再赘述，而是做一个简单的回顾。

对于连续周期信号，我们想把它表示为一系列复指数信号的和的形式：

$$f(x) = a_0 + a_1 e^{j\omega_0 x} + a_2 e^{2j\omega_0 x} + a_3 e^{3j\omega_0 x} + \dots \quad (一.1)$$

ω_0 叫做基波频率。为什么要定义一个基波频率，这是因为这样就能说明这个函数 $f(x)$ 是一个周期函数。当 $a_1 \neq 0$ 时，最小的周期为 $\frac{2\pi}{\omega_0}$ 。

当然，如果一个函数写成复指数的形式是：

$$f(x) = a_0 + a_1 e^{j\omega_1 x} + a_2 e^{j\omega_2 x} + a_3 e^{j\omega_3 x} + \dots \quad (一.2)$$

我们也一定能找到一个最小的 ω_0 ，使得 $\omega_1 = n_1 \omega_0$ ， $\omega_2 = n_2 \omega_0$ ， $\omega_3 = n_3 \omega_0 \dots$ 其中， n_1, n_2, n_3 都是正整数。这样，就得到了基波频率 ω_0 。

当然，我们也可以理解为 $f(x)$ 与不同角频率复指数信号的相似程度。如果 $a_1 > a_2$ ，说明函数 $f(x)$ 与 $e^{j\omega_0 x}$ 比 $f(x)$ 与 $e^{2j\omega_0 x}$ 更相近。

a_n 被称为傅里叶级数，它的求法也很简单：

$$f(x) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 x} \quad (一.3)$$

$$f(x) e^{-jn\omega_0 x} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 x} e^{-jn\omega_0 x} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{j(k-n)\omega_0 x} \quad (一.4)$$

$$\int_0^T f(x) e^{-jn\omega_0 x} dx = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k \left[\int_0^T e^{j(k-n)\omega_0 x} dx \right] \quad (一.5)$$

$$\left[\int_0^T e^{j(k-n)\omega_0 x} dx \right] = \begin{cases} T, & k = n \\ 0, & k \neq n \end{cases} \quad (一.6)$$

$$\implies a_n = \frac{1}{T} \int_0^T f(x) e^{-jn\omega_0 x} dx \quad (一.7)$$

可以看到， $a_0 = \frac{1}{T} \int_0^T f(x) dx$ ，即一个周期内的平均值。

二 离散周期信号-傅里叶级数

离散信号同理，设离散周期信号 $f[n]$ 的周期为 N ：

$$f[n] = f[n + N] \quad (二.1)$$

与连续信号同理，定义周期复指数信号：

$$\phi_k[n] = e^{jk\omega_0 n} = e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (二.2)$$

$$\phi_{k+N}[n] = e^{j(k+N) \frac{2\pi}{N} n} = e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \cdot e^{2j\pi n} = e^{jk \frac{2\pi}{N} n} = \phi_k[n] \quad (二.3)$$

表示为复指数信号的和的形式为：

$$f[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (二.4)$$

这里的 n 可以是 $[0, 1, 2, \dots, N-1]$ ，也可以是 $[2, 3, 4, \dots, N+1]$ 。从上面可以看到，相比于连续信号，离散信号具有更好的性质：对于周期为 N 的信号，由于 $f[n]$ 和 $\phi_k[n]$ 是周期重复的，则表示成傅里叶级数以后级数值 a_k 也应当是周期重复的，周期为 N 。

至于级数怎么求，其实也不难：

$$f[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (二.5)$$

$$\sum_{n=\langle N \rangle} f[n] = \sum_{n=\langle N \rangle} \left[\sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \right] \quad (二.6)$$

$$\sum_{n=\langle N \rangle} \left[f[n] e^{-jr \frac{2\pi}{N} n} \right] = \sum_{n=\langle N \rangle} \left[\sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} e^{-jr \frac{2\pi}{N} n} \right] = \sum_{n=\langle N \rangle} \left[\sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{j(k-r) \frac{2\pi}{N} n} \right] \quad (二.7)$$

$$= \sum_{k=\langle N \rangle} a_k \left[\sum_{n=\langle N \rangle} e^{j(k-r) \frac{2\pi}{N} n} \right] \quad (二.8)$$

又因为（下面的内容其实展开成 sin 和 cos 的形式就能很简单得到）：

$$\left[\sum_{n=\langle N \rangle} e^{j(k-r) \frac{2\pi}{N} n} \right] = \begin{cases} N, & k = 0, \pm N, \pm 2N, \dots \\ 0, & otherwise \end{cases} \quad (二.9)$$

所以可以得到：

$$a_r = \frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} f[n] e^{-jr \frac{2\pi}{N} n} \quad (二.10)$$

$$f[n] = a_0 \phi_0[n] + a_1 \phi_1[n] + a_2 \phi_2[n] + \dots + a_{N-1} \phi_{N-1}[n] \quad (二.11)$$

$$= a_1 \phi_1[n] + a_2 \phi_2[n] + a_3 \phi_3[n] + \dots + a_N \phi_N[n] \quad (二.12)$$

我们再次提一句， a_k 是周期重复的。

三 连续非周期信号-连续时间傅里叶变换 CTFT

我们重新看一下傅里叶级数。因为是在一个周期内，所以积分区间其实可以写为 $[-\frac{T}{2}, \frac{T}{2}]$

$$f(x) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 x} \quad (三.1)$$

$$a_k = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(x) e^{-jk\omega_0 x} dx = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(x) e^{-jk \frac{2\pi}{T} x} dx \quad (三.2)$$

当周期 T 逐渐变大的时候，如果我们用一个笛卡尔坐标系的横坐标表示 ω ，纵坐标表示 a_k ，我们会发现 a_k 和 a_{k+1} 之间的距离会越来越接近。当 T 为无穷大时，这是周期信号就变为了非周期信号（或者说，是周期无穷大的周期信号），此时，各个傅里叶级数 a_k 连成了一个连续函数。

我们用 ω 来表示 $k\omega_0$ ，经过一系列的推导，可以得到：

$$\begin{cases} f(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} F(j\omega) e^{j\omega x} d\omega \\ F(j\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(x) e^{-j\omega x} dx \end{cases} \quad (三.3)$$

对于连续的周期信号，傅里叶变换可以表示为：

$$F(j\omega) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} 2\pi a_k \delta(\omega - k\omega_0) \quad (三.4)$$

四 离散非周期信号-离散时间傅里叶变换 DTFT

首先我们有一个信号 $f[n]$ ，我们将它有不为 0 的区间 $[-N_1, N_2]$ 定义为有值空间，设一个大于区间宽度的周期，扩展为离散周期信号 $\tilde{f}[n]$ ，周期为 N ，其中 $N > N_2 + N_1$ 。离散时间傅里叶变换表示如下：

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} \tilde{f}[n] e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (四.1)$$

$$\tilde{f}[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (四.2)$$

我们也可以表示为:

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f[n] e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (四.3)$$

我们设 $\omega_0 = \frac{2\pi}{N}$, 然后得到:

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f[n] e^{-jk\omega_0 n} \quad (四.4)$$

我们再令:

$$F(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f[n] e^{-j\omega n} \quad (四.5)$$

$$a_k = \frac{1}{N} F(e^{jk\omega_0}) \quad (四.6)$$

我们可以看出, $F(e^{j\omega})$ 是一个周期为 2π 的周期函数。我们再重新表示一下 $\tilde{f}[n]$:

$$\tilde{f}[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} \frac{1}{N} F(e^{jk\omega_0}) e^{jk\omega_0 n} \quad (四.7)$$

$$\frac{1}{N} = \frac{\omega_0}{2\pi} \implies \tilde{f}[n] = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=\langle N \rangle} F(e^{jk\omega_0}) e^{jk\omega_0 n} \omega_0 \quad (四.8)$$

随着 $N \rightarrow \infty$, 得到:

$$f[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} F(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega \quad (四.9)$$

上面的积分区间是 2π 是因为积分区域一共是 N 个数, 其中每个树的间隔是 ω_0 , 又因为 $\omega_0 = \frac{2\pi}{N}$, 所以总积分区间的宽度是 2π 。这样, 我们得到的离散时间傅里叶变换对:

$$\begin{cases} f[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} F(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega \\ F(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f[n] e^{-j\omega n} \end{cases} \quad (四.10)$$

对于离散周期信号的傅里叶变换, 就是 (我们会在《周期信号的傅里叶变换: 连续时间与离散时间》里进行讲解):

$$F(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} 2\pi a_k \delta\left(\omega - \frac{2\pi k}{N}\right) \quad (四.11)$$

有人说, DTFT 就是计算机所计算的离散信号的傅里叶变换表示, 这是不对的, 因为计算出来的 $F(e^{j\omega})$ 是连续信号, 计算机没有办法表示连续信号。所以, DTFT 其实也只是存在于理论中的变换方法。对于有限长的信号, 还是得借助转变为周期信号。

五 总结

最后, 做一点简单的解释。为什么连续时间傅里叶变换用 $F(j\omega)$ 来表示, 而离散时间傅里叶变换用 $F(e^{j\omega})$ 来表示, 其实这是与系统的频率响应有关的。对于离散时间傅里叶变换, 用 $F(e^{j\omega})$, 其实就说明了这是一个周期函数, 因为 $e^{j\omega} = e^{j(\omega+2\pi)}$, 所以我们可以看出离散时间傅里叶变换是以 2π 为周期的函数。

参考文献

[1] <https://feimo.blog.csdn.net/article/details/104909749>