

# 离散时间信号采样

Dezeming Family

2021 年 12 月 17 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 脉冲串采样	1
二 信号的恢复	2
三 实际应用抽取与内插	3
四 混叠	4
五 总结	4
参考文献	4

## 一 脉冲串采样

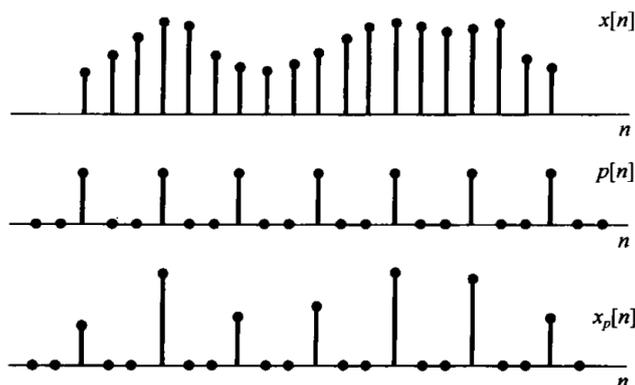
对原始离散信号  $x[n]$  的采样可以得到：

$$x_p[n] = \begin{cases} x[n], & N \text{ is an integral multiple of } n \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases} \quad (1.1)$$

于是，令：

$$x_p[n] = x[n]p[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[kN]\delta[n - kN] \quad (1.2)$$

示意图如下：



求一下频域表示, 设  $\omega_s = \frac{2\pi}{N}$ :

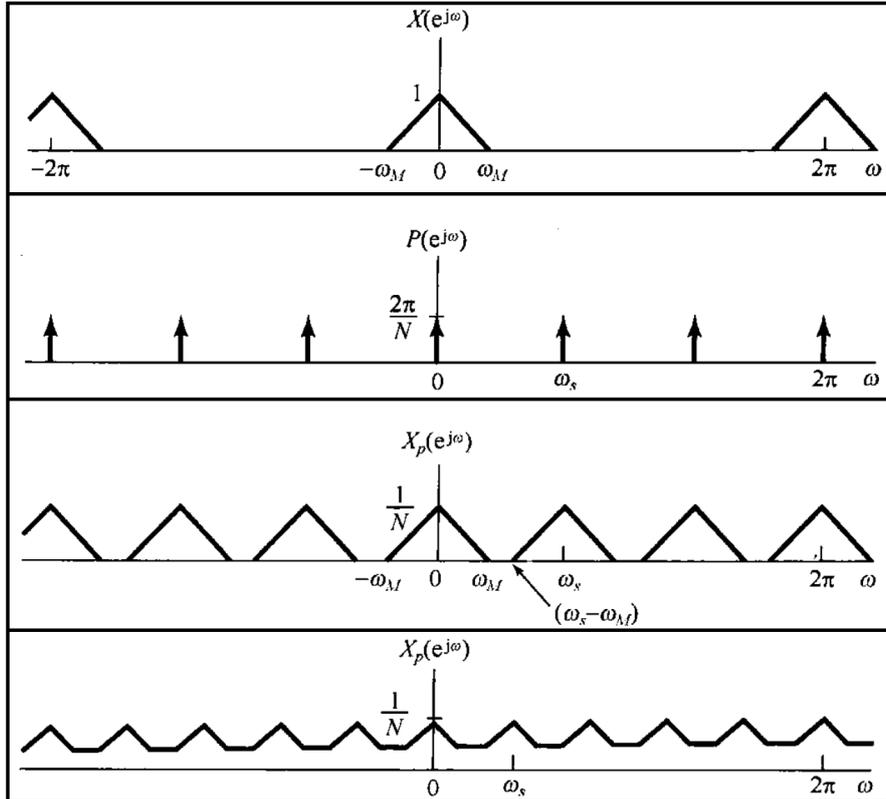
$$X_p(e^{j\omega}) = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} P(e^{j\theta}) X(e^{j(\omega-\theta)}) d\theta \quad (一.3)$$

$$p[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta[n - kN] \iff P(e^{j\omega}) = \frac{2\pi}{N} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(\omega - k\omega_s) \quad (一.4)$$

$$X_p(e^{j\omega}) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(e^{j(\omega - k\omega_s)}) \quad (一.5)$$

采样以后的频谱就是  $X_p(e^{j\omega})$ ,

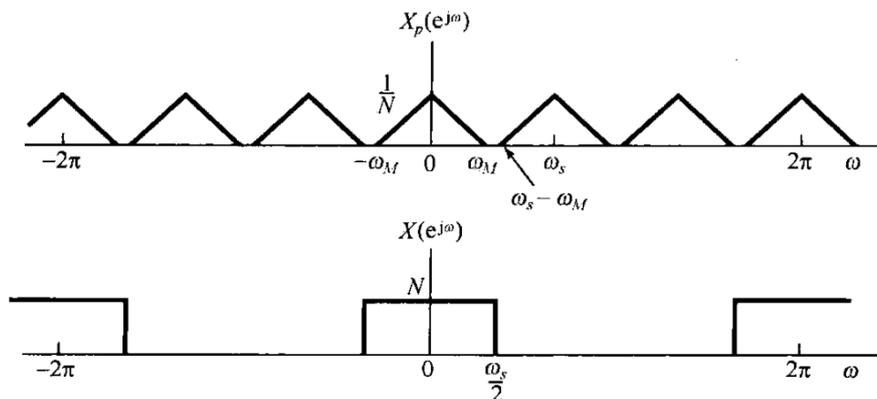
示意图如下:



当  $(\omega_s - \omega_M) > \omega_M$ , 即  $\omega_s > 2\omega_M$  时, 没有频谱的混叠。否则, 频谱的混叠就产生了。注意, 如果某个离散信号的频谱在  $[-\pi, \pi]$  之间都有值, 则说明这个信号不能被降采样之后完全恢复。

## 二 信号的恢复

当满足  $\omega_s > 2\omega_M$  时, 我们就可以重建信号,



对于带宽在  $[-\omega_c, \omega_c]$  之间的理想低通滤波器, 则有:

$$h[n] = \frac{N\omega_c \sin \omega_c n}{\pi \omega_c n} \quad (二.1)$$

重建的序列就是：

$$x_r[n] = x_p[n] * h[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[kN] \frac{N\omega_c \sin \omega_c(n - kN)}{\pi \omega_c(n - kN)} \quad (二.2)$$

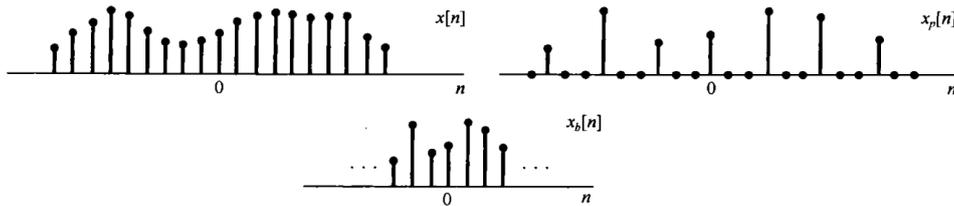
当然，也可以使用近似的低通滤波器，类似于连续时间信号的零阶保持和一阶保持。

### 三 实际应用抽取与内插

在实际传输中，对比原始信号  $x[n]$ ， $x_p[n]$  信号会有一大堆 0，这是我们不希望看到的，所以会将信号给压缩：

$$x_b[n] = x_p[nN] = x[nN] \quad (三.1)$$

这个过程就是抽取，示意图如下：



我们希望得到  $x_b[n]$  的傅里叶变换  $X_b(e^{j\omega})$  与  $X(e^{j\omega})$  之间的关系。先写一下  $x_b[n]$  的傅里叶变换公式：

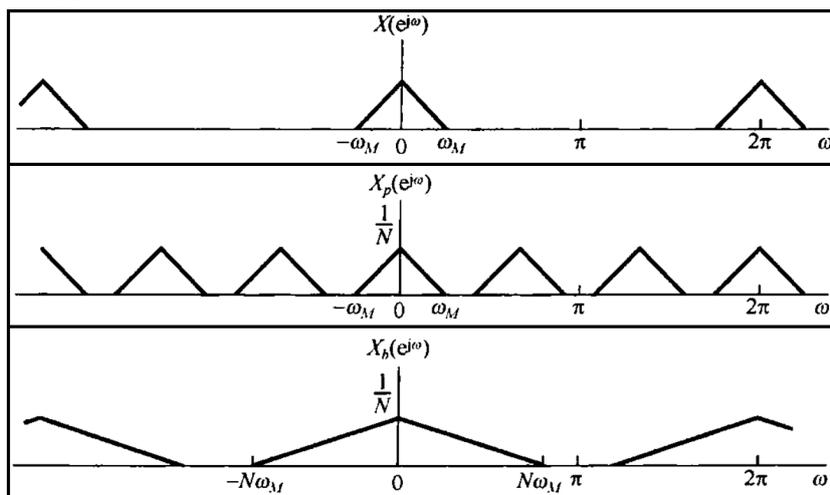
$$X_b(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x_b[k]e^{-j\omega k} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x_p[kN]e^{-j\omega k} \quad (三.2)$$

$$\text{let } n = kN \implies X_b(e^{j\omega}) = \sum_{n=kN} x_p[n]e^{-j\omega \frac{n}{N}} \quad k = 0, \pm 1, \pm 2, \dots \quad (三.3)$$

由于  $n$  不是  $N$  的整数倍时， $x_p[n] = 0$ ，所以也可以写为：

$$X_b(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x_p[n]e^{-j\omega \frac{n}{N}} = X_p(e^{j\frac{\omega}{N}}) \quad (三.4)$$

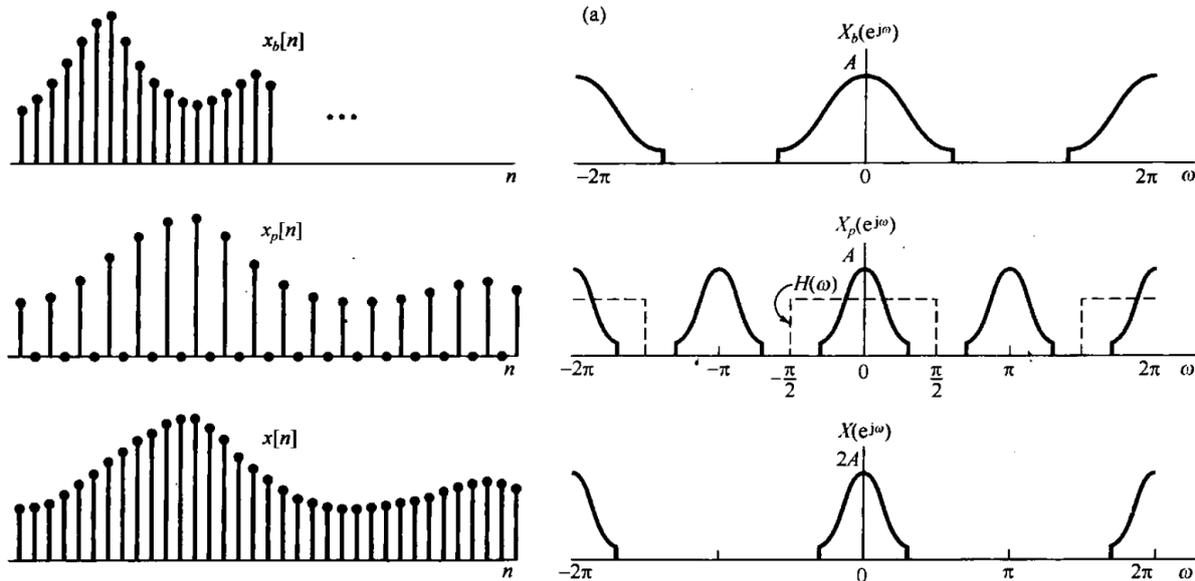
其实就相当于横轴进行了拉伸：



如果说，信号  $x[n]$  是在连续信号  $x(t)$  上采样得到的，那么抽取其实就是将采样率降低到原来的  $\frac{1}{N}$ 。如果抽取以后的信号不会引入混叠，说明原序列是被过采样的。

有时候在信号处理中，我们可以将得到的离散样本进行滤波，这样就可以继续进行抽取了，这个过程就叫做减采样。

有些时候，我们需要把序列转换到较高的采样率上，称为增采样。增采样可以先从  $x_b[n]$  恢复到  $x_p[n]$ ，然后再从  $x_p[n]$  恢复出  $x[n]$ ，过程与步骤可以参考下图：



## 四 混叠

当  $\omega_s < 2\omega_M$  时，就无法重建出原始信号。但是，类似于连续时间的采样，使用理想低通滤波器则可以保证两个序列  $x_r[n]$  和  $x[n]$  在采样周期的整数倍点上总是相等的：

$$x_r[kN] = x[kN] \quad k = 0, \pm 1, \pm 2, \dots \quad (四.1)$$

取  $\omega_c = \frac{1}{2}\omega_s$ ：

$$x_r[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[kN] \frac{\omega_c N}{\pi} \frac{\sin(\omega_c(n - kN))}{\omega_c(n - kN)} \quad (四.2)$$

$$\omega_c = \frac{1}{2}\omega_s = \frac{1}{2} \frac{2\pi}{N} = \frac{\pi}{N} \quad (四.3)$$

$$\Rightarrow \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[kN] \frac{\sin\left[\frac{\pi}{N}(n - kN)\right]}{\frac{\pi}{N}(n - kN)} \quad (四.4)$$

我们知道：

$$\frac{\sin\left[\frac{\pi}{N}(n - kN)\right]}{\frac{\pi}{N}(n - kN)} = \begin{cases} 1, & n = kN \\ 0, & n \neq kN \end{cases} \quad (四.5)$$

也就是说：

$$x_r[kN] = x[kN] \quad k = 0, \pm 1, \pm 2, \dots \quad (四.6)$$

## 五 总结

采样定理，尤其是在离散信号上的拓展，是信号与系统中最重要内容之一，在样条插值、小波分析等领域，也会大量借鉴这里的方法和基本思想。

把采样定理里面的内容都研究透彻，对信号分析会有相当大的帮助。

## 参考文献

- [1] Signals and Systems Alan V. Oppenheim, Alan S. Willsky, with S. Hamid Nawab. Prentice Hall, 2013.