

# 数字信号处理

## 第二章 离散信号和抽样定理

- ◆ 第一节 离散时间信号
- ◆ 第二节 持续信号的离散化
- ◆ 第三节 抽样定理
- ◆ 第四节 假频现象

# 第二章 持续信号的离散化与抽样定理

## 第一节 离散时间信号

### 一、离散时间信号

在物理上，定义为在离散时间上的信号样品的集合。在数学上可用时间序列 $\{x(n)\}$ 来表达。 $x(n)$ 代表序列的第 $n$ 个样点的数字， $n$ 代表时间的序号。

样品集合可以是本来就存在的，也可以是由模拟信号通过采样得来的或者是用计算机产生的。

# 第一节 离散时间信号

## 离散时间信号的时域表达

1) 表达离散时间信号可采用枚举的方式。

例如

$\{x(n)\} = \{\dots, -1.5, -8.7, 2.53, 0.0, 6, 7.2, \dots\}$

箭头表示时间的零点位置 ↑

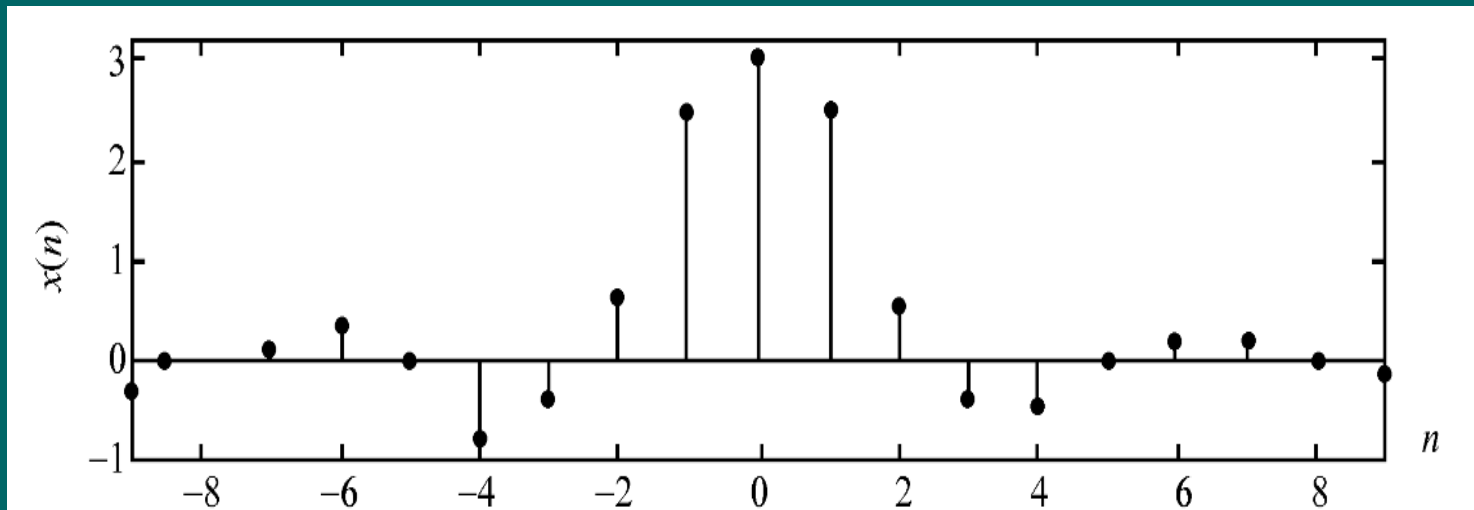
2) 离散信号也可用公式表示

如  $x(n) = \sin 2\pi fn \quad -\infty < n < \infty$

$$x(n) = \begin{cases} a^{-n} & n \geq 0, |a| \geq 1 \\ b^n & n < 0, |b| \geq 1 \end{cases}$$

# 第一节 离散时间信号

## 3) 离散信号可用图形的方式表达



图中横坐标 $n$ 表达离散的时间坐标，且仅在 $n$ 为整数时才故意义；纵坐标代表信号样点的值。

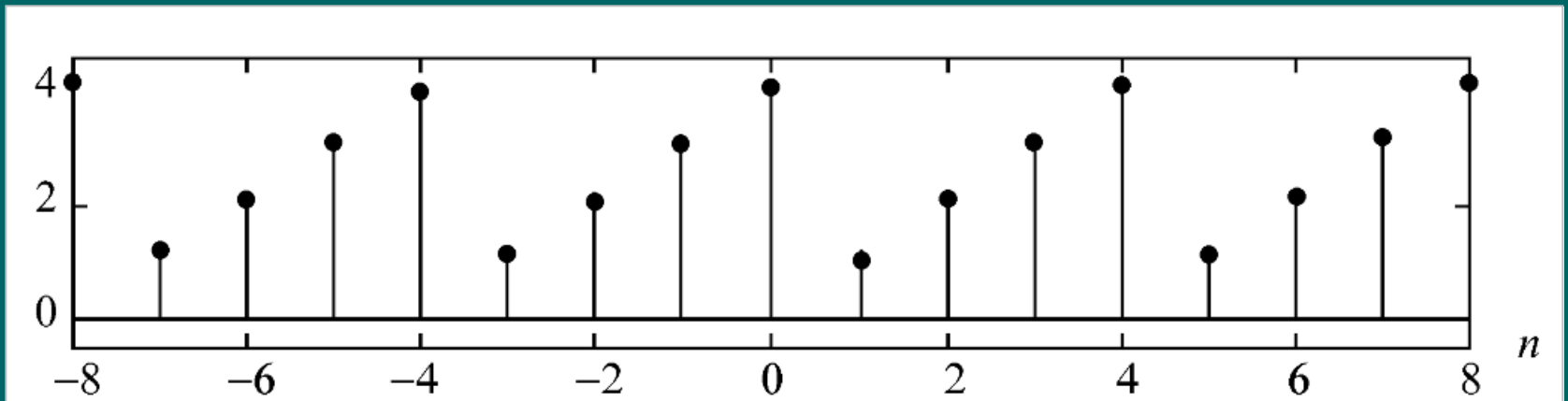
为了以便，一般直接用 $x(n)$ 来代表序列全体 $\{x(n)\}$ 。

# 第一节 离散时间信号

## 离散序列的周期性

若序列 $x(n)$  满足  $x(n)=x(n+N)$  ( $-\infty < n < +\infty$ ), 且 $N$ 是使其成立的最小正整数, 则称序列 $x(n)$ 为以 $N$ 为周期的周期序列。

下图为周期序列示意图



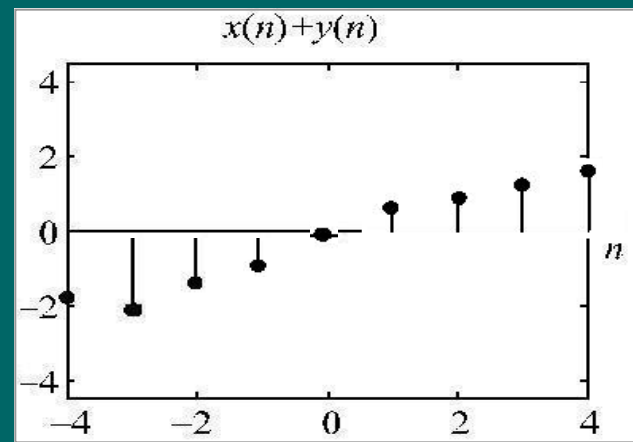
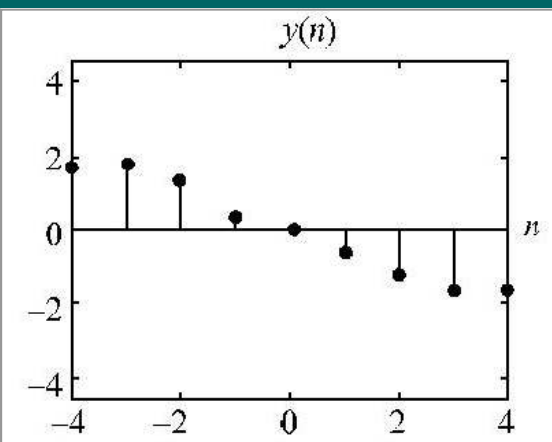
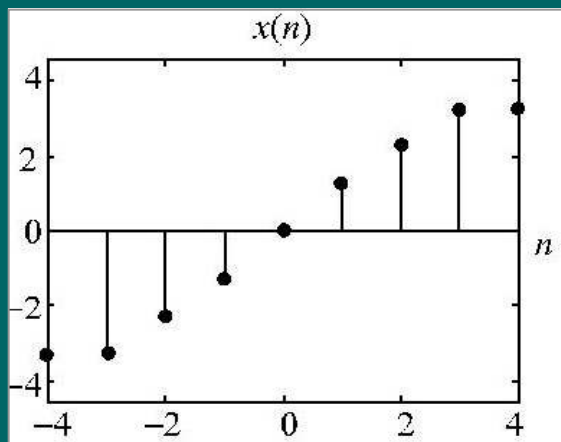
# 第一节 离散时间信号

## 二、离散信号的基本运算

### 1、序列的加减

序列的加减指将两序列序号相似的数值相加减，即

$$z(n) = x(n) \pm y(n)$$



# 第一节 离散时间信号

## 2、序列的乘积

序列的乘积是指同序号的序列值对应相乘。

即

$$z(n) = x(n) \cdot y(n)$$

## 3、序列乘常数

序列乘以常数指将序列的每一种值都乘以常数，即

$$y(n) = ax(n)$$

# 第一节 离散时间信号

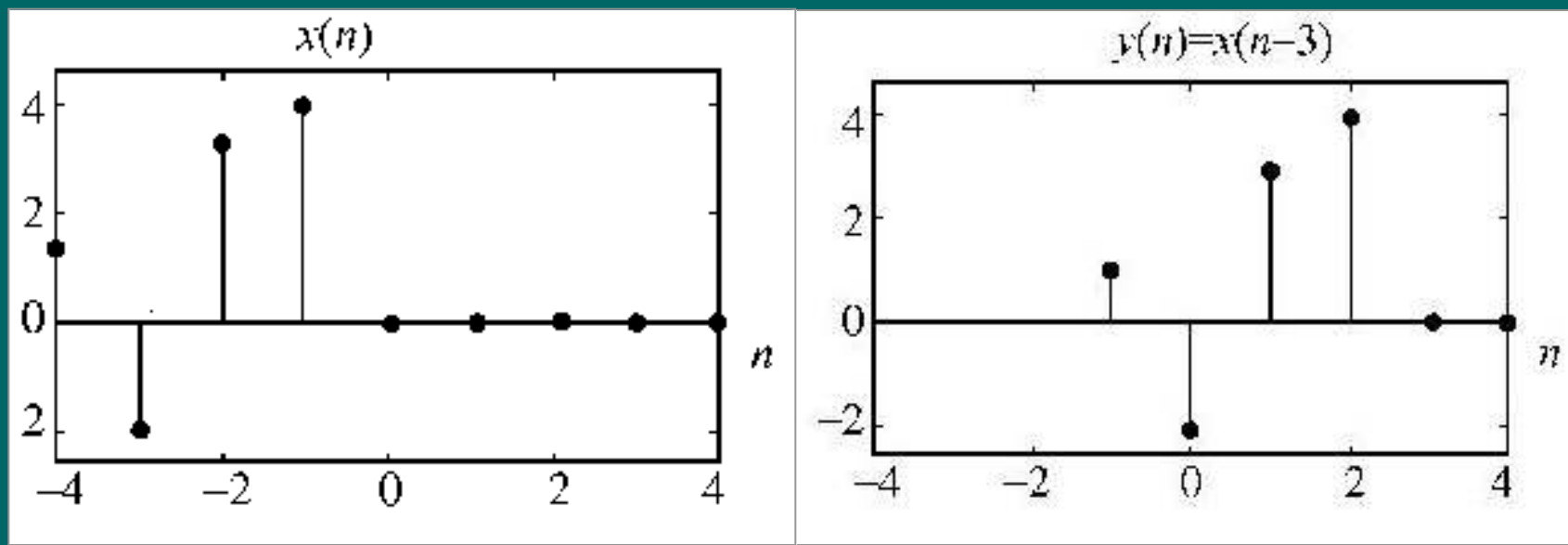
## 4、序列的延时

序列的延时是将序列全体在时间轴上移动。

$$y(n) = x(n - n_0)$$

$n_0 < 0$  左移,  $n_0 > 0$  右移

如图：当  $n_0 = 3$  时





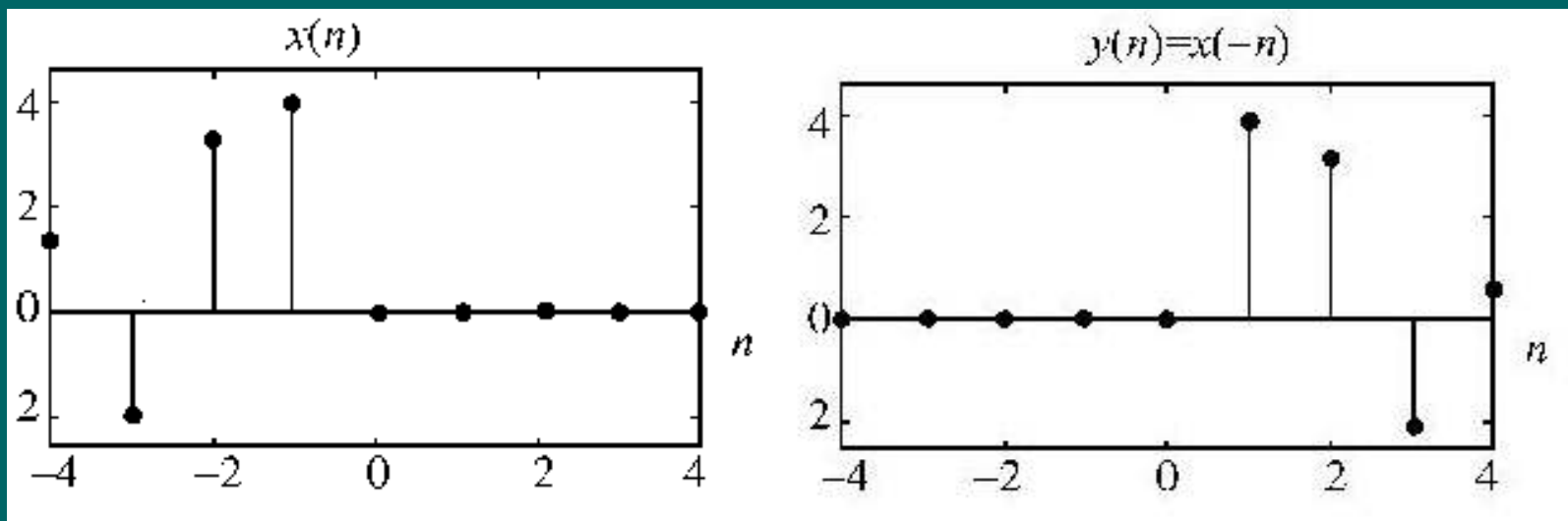
# 第一节 离散时间信号

## 5、序列的反转

序列的反转指将序列以 $n=0$ 为对称轴进行对褶。

$$y(n) = x(-n)$$

如下图所示：

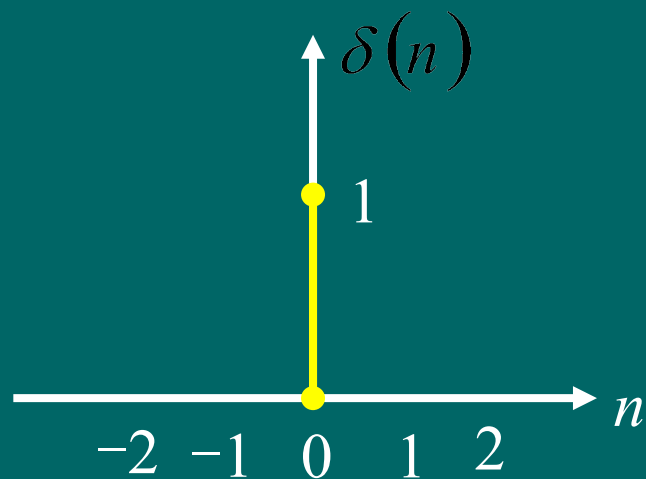


# 第一节 离散时间信号

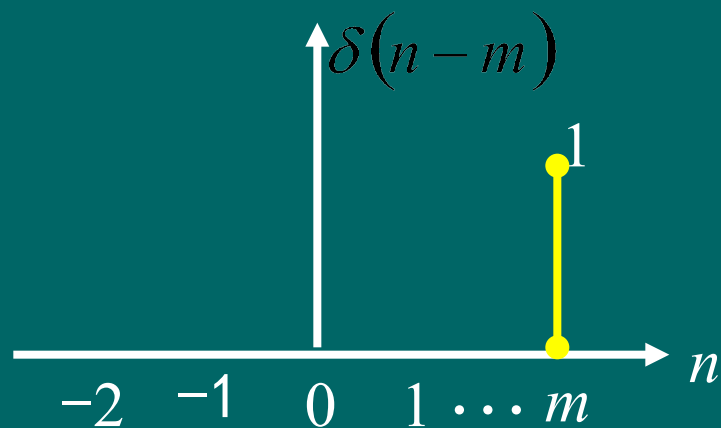
## 三、常用序列

### 1 单位脉冲序列 $\delta(n)$

$$\delta(n) = \begin{cases} 1, & n = 0 \\ 0, & n \neq 0 \end{cases}$$



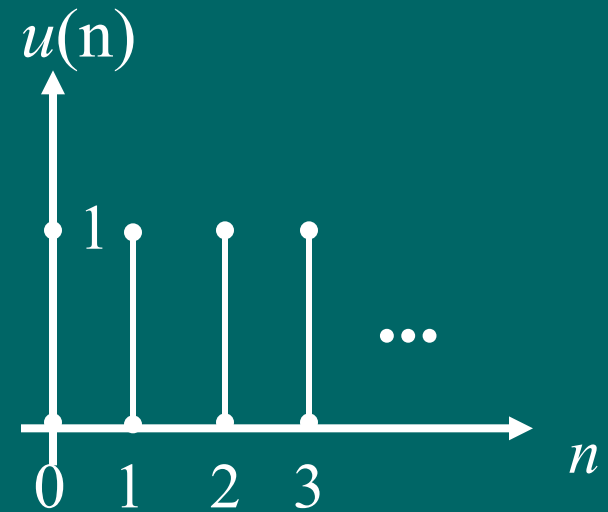
$$\delta(n-m) = \begin{cases} 1, & n = m \\ 0, & n \neq m \end{cases}$$



# 第一节 离散时间信号

## 2、单位阶跃序列 $u(n)$

$$u(n) = \begin{cases} 1, & n \geq 0 \\ 0, & n < 0 \end{cases}$$



$\delta(n)$ 与  $u(n)$  的关系:

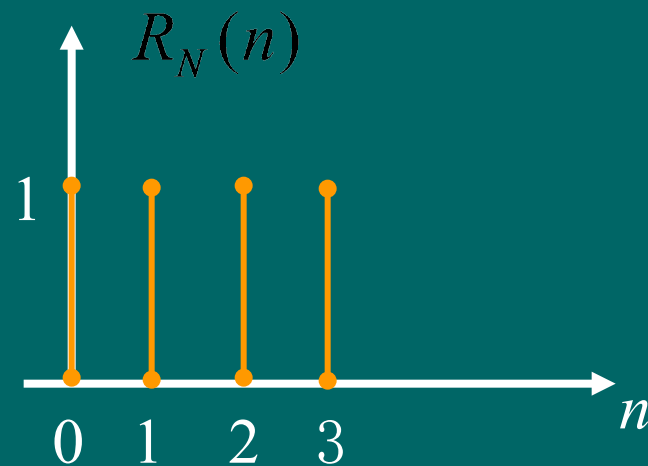
$$\delta(n) = \nabla u(n) = u(n) - u(n-1)$$

$$u(n) = \sum_{m=0}^{\infty} \delta(n-m) = \delta(n) + \delta(n-1) + \delta(n-2) + \dots$$

# 第一节 离散时间信号

## 3 矩形序列 $R_N(n)$

$$R_N(n) = \begin{cases} 1 & 0 \leq n \leq N-1 \\ 0 & \text{其他}n \end{cases}$$



$R_N(n)$  与  $u(n)$  的关系:

$$R_N(n) = u(n) - u(n - N)$$

# 第一节 离散时间信号

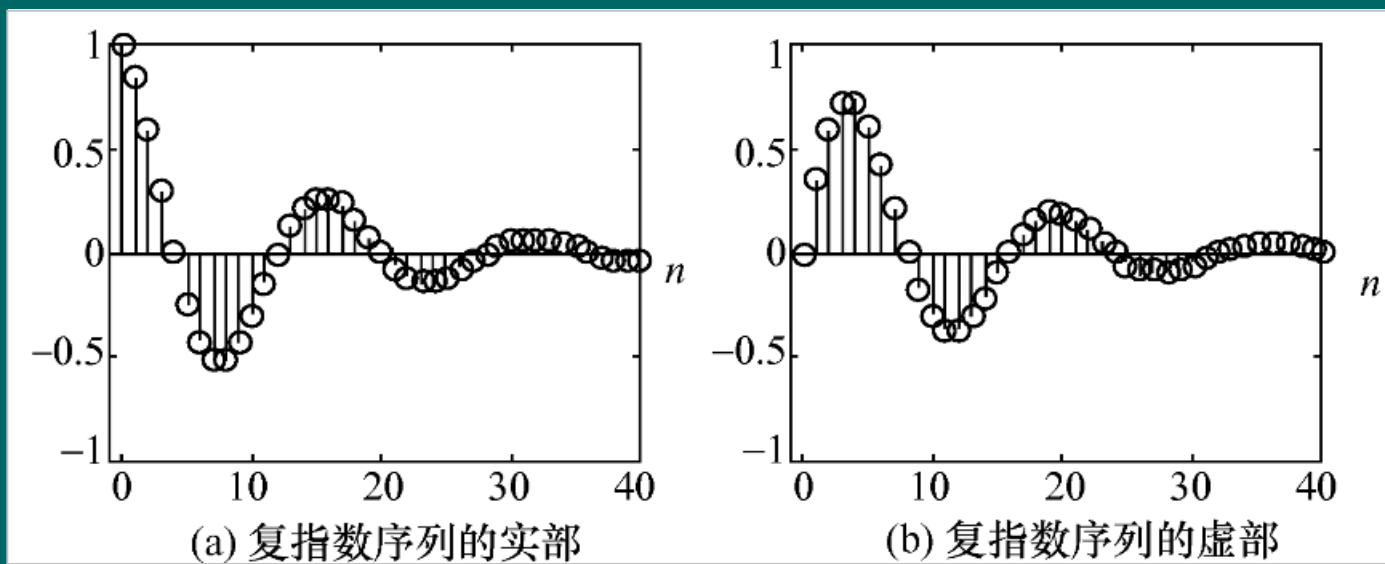
## 4、复指数序列

$$x(n) = e^{(\alpha + j\omega_0)n} \quad \text{式中 } \omega_0 \text{ 为角频率}$$

将复指数表示成实部与虚部

$$x(n) = e^{\alpha \cdot n} \cos \omega_0 n + j e^{\alpha \cdot n} \sin \omega_0 n$$

其示意图如下：



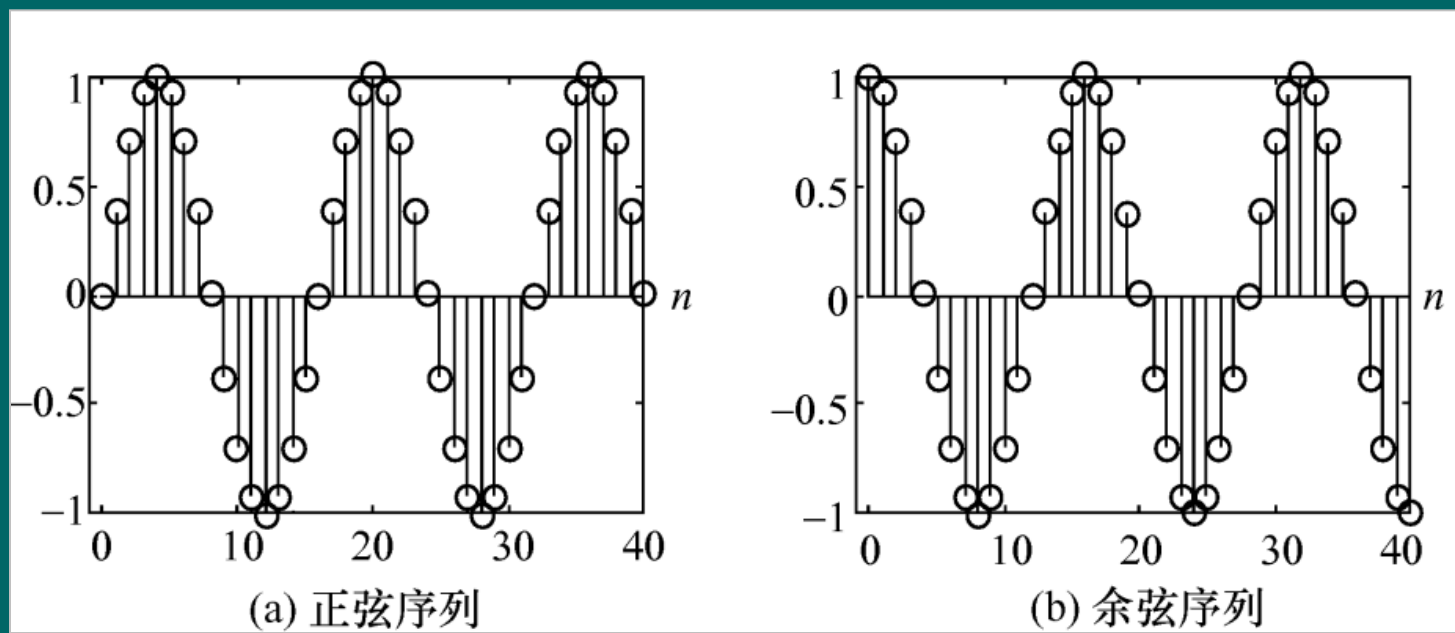
# 第一节 离散时间信号

当 $\alpha = 0$ ，则有

$$x(n) = \cos \omega_0 n + j \sin \omega_0 n$$

其实部与虚部分别为**余弦与正弦序列**。

余弦与正弦序列示意图如下：



# 第一节 离散时间信号

## 5、用单位脉冲序列表达任意序列

任意序列 $x(n)$ 都可用单位脉冲序列 $\delta(n)$ 表到达加权和的形式，即

$$x(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) \delta(n-m)$$

如：
$$x(n) = \begin{cases} a^n & -10 \leq n \leq 10 \\ 0 & \text{其他} \end{cases}$$

可表示为

$$x(n) = \sum_{m=-10}^{10} a^m \delta(n-m)$$

# 第一节 离散时间信号

## 6、序列的能量与功率

有界信号  $x(n)$  ( $|x(n)| \leq b < \infty$ ) 的能量  $E$  定义为:

$$E = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)|^2$$

当  $0 < E < \infty$  时, 称信号为能量有限信号。  
若序列的长度为有限长, 且值为有限值, 则信号的能量就是有限的。

但当信号的长度为无限长时, 即使信号有界, 其能量也不一定是有限的。



# 第一节 离散时间信号

对非周期序列 $x(n)$ ，若序列为无限长，其平均功率定义为

$$P = \lim_{k \rightarrow \infty} \frac{1}{2K+1} \sum_{n=-K}^K |x(n)|^2 = \lim_{k \rightarrow \infty} \frac{1}{2K+1} E$$

对周期为 $N$ 的周期序列 $x_N(n)$ ，其平均功率定义为

$$P = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} |x_N(n)|^2$$

能量为有限值，平均功率等于0的信号称为能量信号。

能量为无限值，平均功率为有限值的信号称为功率信号。

# 第二章 持续信号的离散化与抽样定理

## 第二节 持续信号的离散化

对信号进行时间上的离散化，这是对信号作数字化处理的第一种环节。

研究内容：

信号经采样后发生的变化（如频谱的变化）；

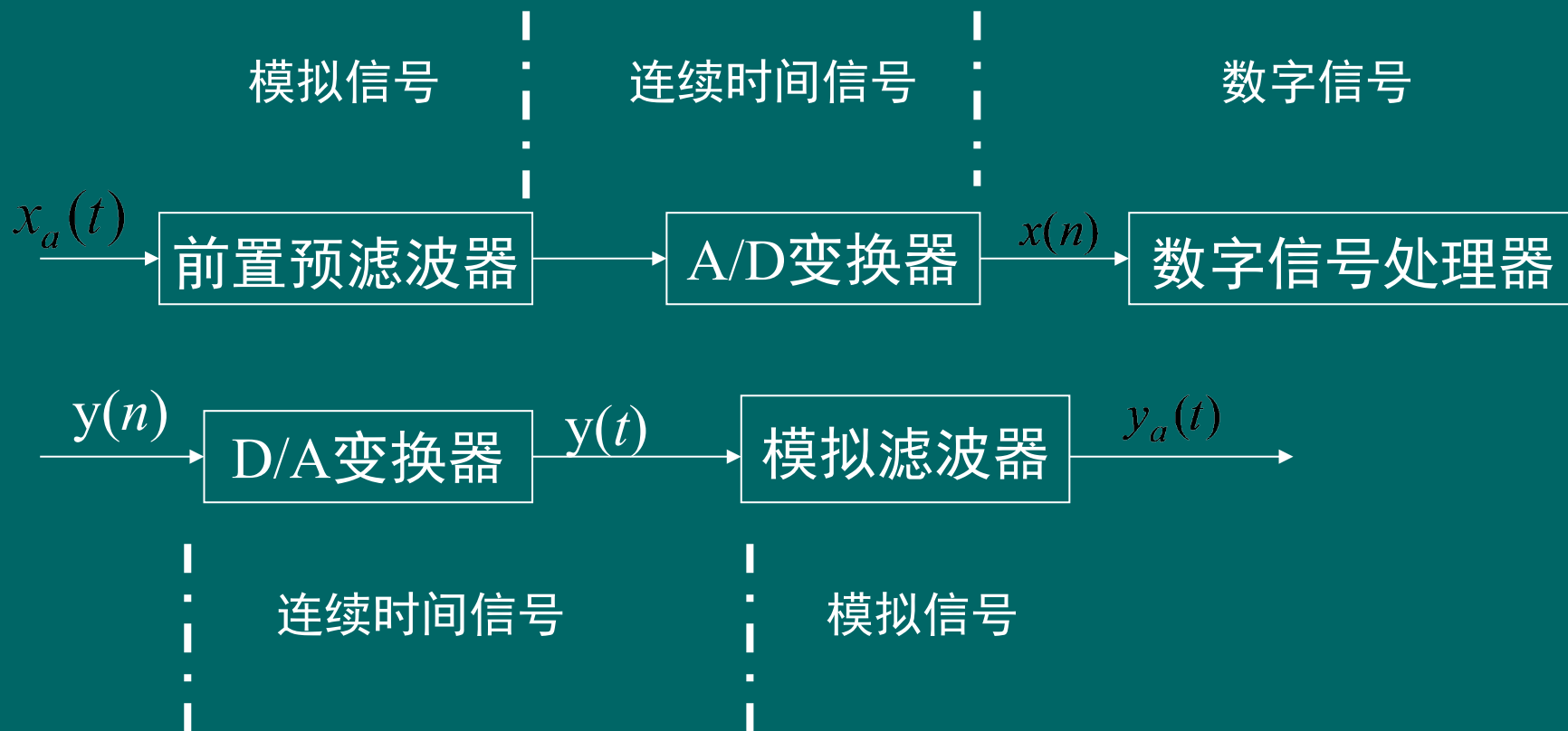
在什么条件下，一种持续信号可以用它的离散序列替代，而不丢失原有信号的内容；

怎样从持续信号的离散样本中不失真地恢复出原来的持续信号。

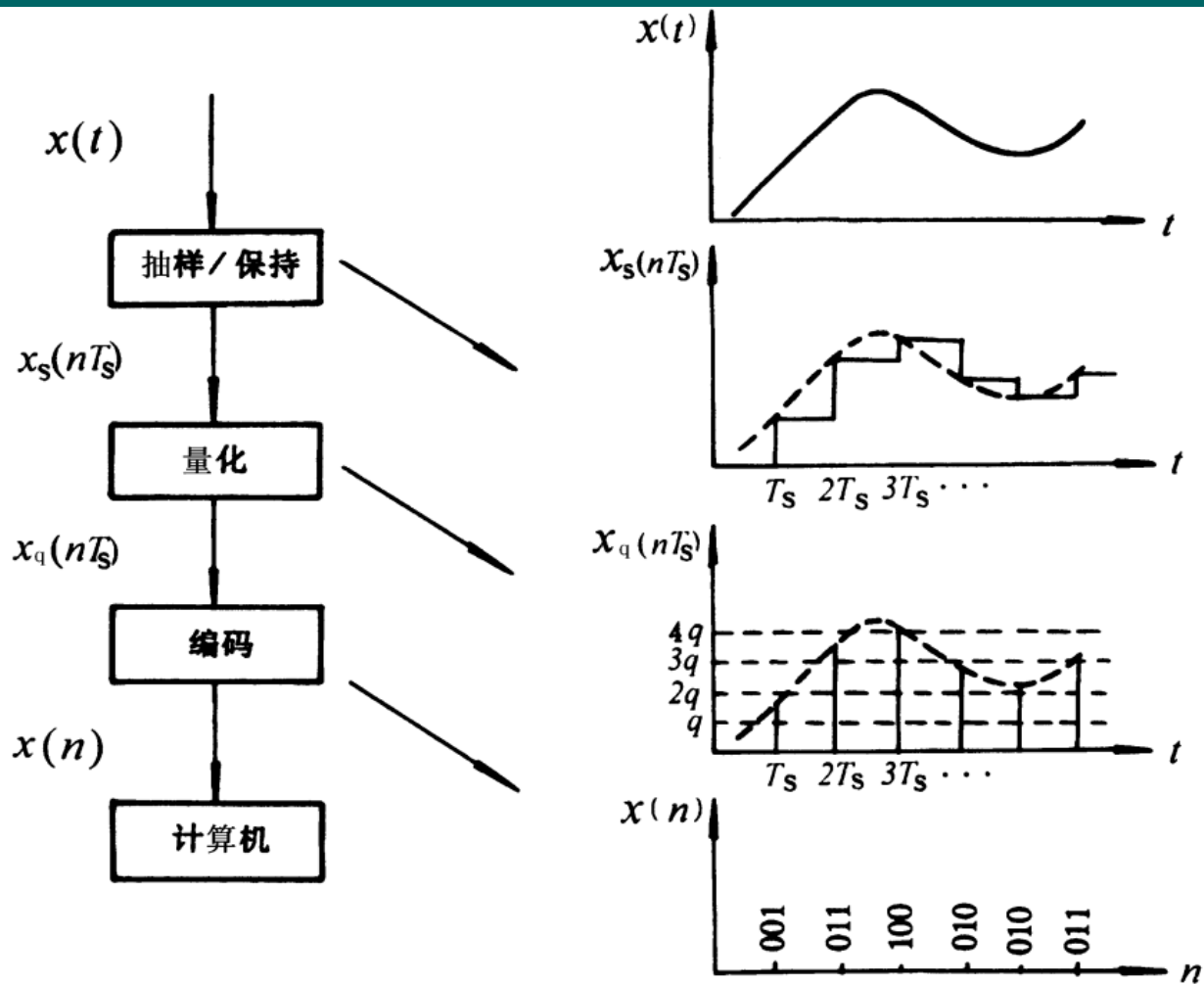
**抽样定理**

**信号恢复**

## 第二节 持续信号的离散化



## 第二节 持续信号的离散化



## 第二节 持续信号的离散化

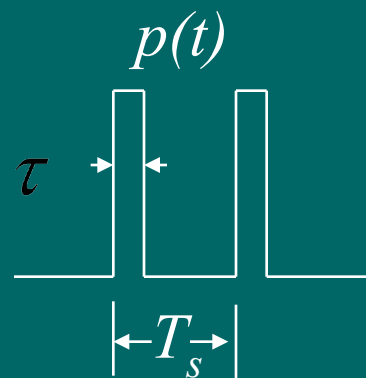
抽样过程：均匀抽样可以看作为一种脉冲调制过程，数学表达为  $\hat{x}_s(t) = x_a(t)p(t)$ 。

其中， $x_a(t)$ 为调制信号即输入的模拟信号； $p(t)$ 为一种周期为 $T_s$ ，脉宽为 $\tau$ 的脉冲方波；调制后输出的信号就是抽样信号  $\hat{x}_s(t)$ 。

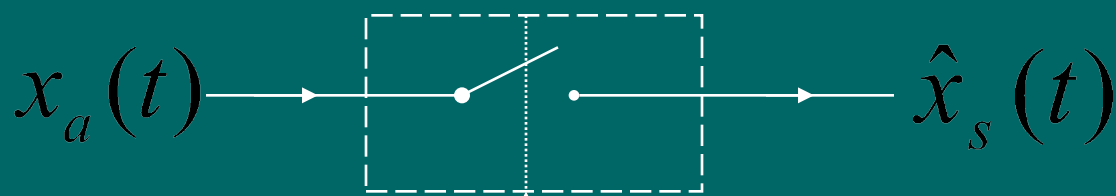
$p(t)$ 实际上就是周期矩形方波函数，可表达为：

$$p(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} g_{\tau}(t - nT_s)$$

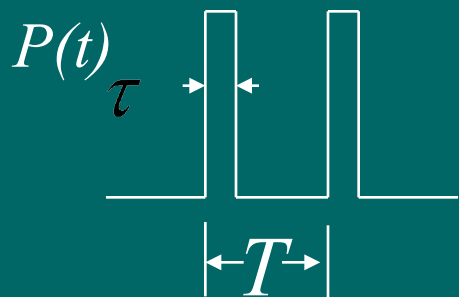
$$\text{其中 } g_{\tau}(t) = \begin{cases} 1 & |t| < \frac{\tau}{2} \\ 0 & |t| > \frac{\tau}{2} \end{cases}$$



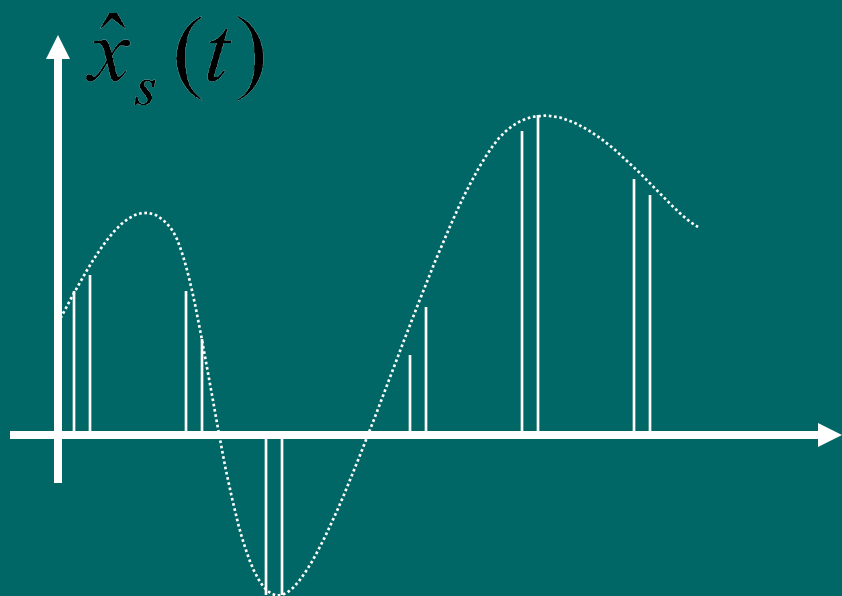
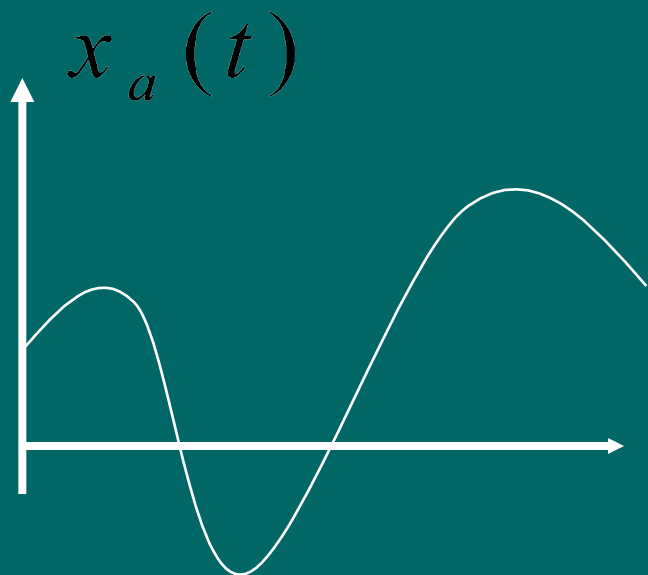
## 第二节 持续信号的离散化



抽样器  
(电子开关)



$$f_s = \frac{1}{T}$$

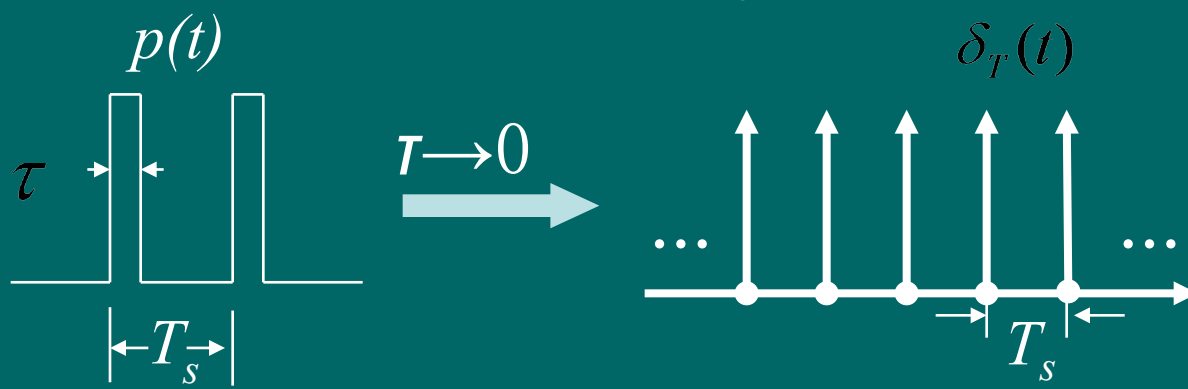


## 第二节 持续信号的离散化

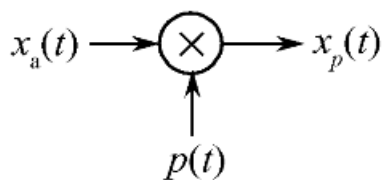
理想抽样：当 $\tau$ 趋于零的极限状况时，抽样脉冲方波 $p(t)$ 变成了冲激函数序列 $\delta_T(t)$ ，这些冲击函数的强度精确地为采样瞬间的 $x_a(t)$ 幅值，这样的抽样称为理想抽样。

$$p(t) = \delta_T(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - nT_s)$$

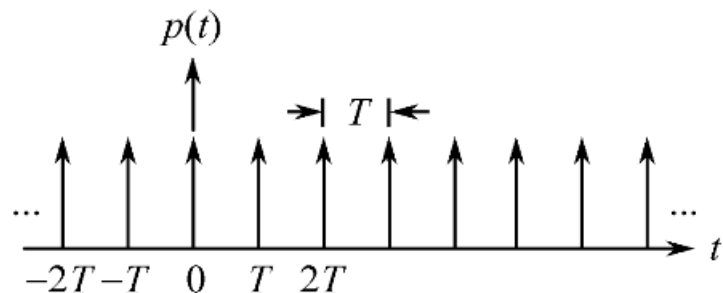
$$\hat{x}_s(t) = x_a(t)p(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x_a(t)\delta(t - nT_s)$$



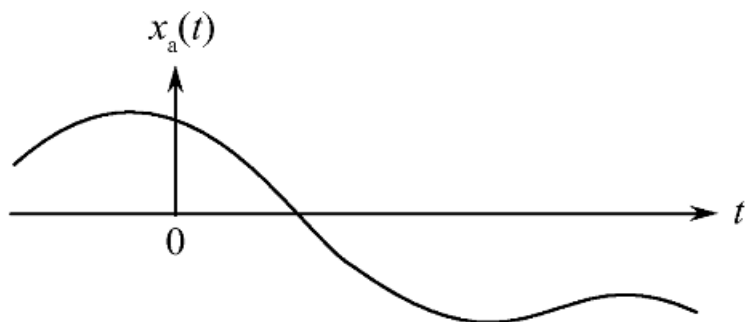
## 第二节 持续信号的离散化



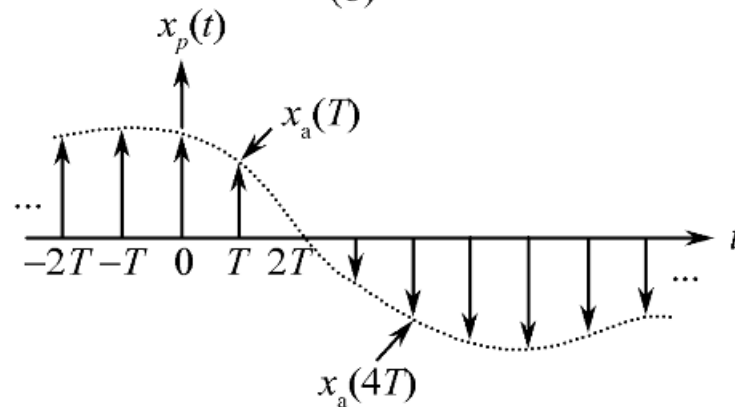
(a)



(b)



(c)



(d)



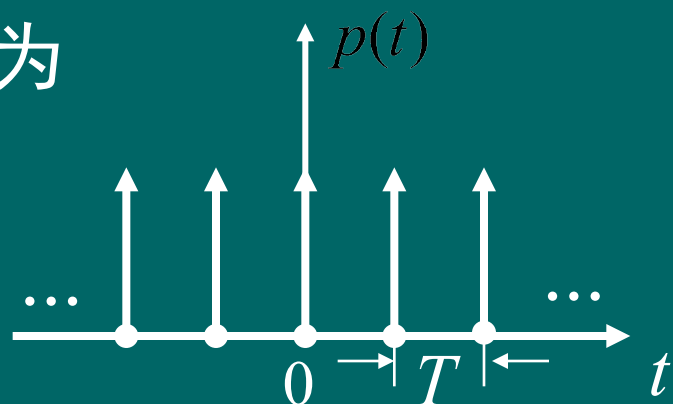
## 第二节 持续信号的离散化

### 一、 $p(t)=\delta_T(t)$ 周期冲激信号的频谱

设 $p(t)$ 是周期为 $T$ 的单位冲激函数串为

$$p(t) = \delta_T(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - nT)$$

可以表到达傅立叶级数，即



其频谱为：

$$p(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} P_k e^{j2\pi k f_0 t} \quad f_0 = \frac{1}{T}$$

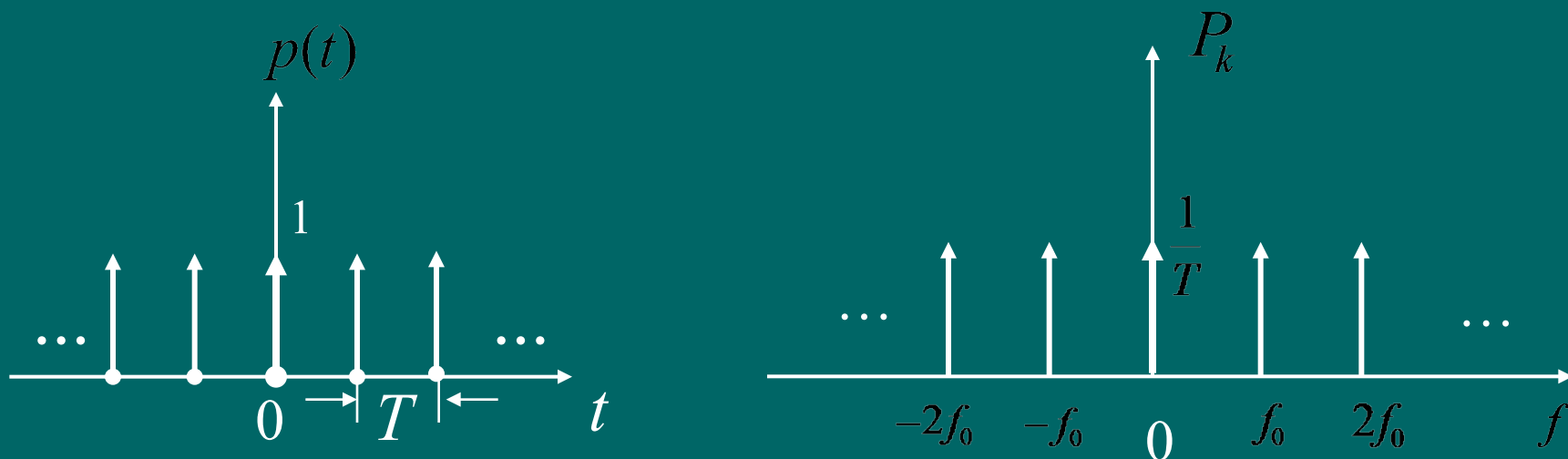
$$\begin{aligned} P_k &= \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} p(t) e^{-j2\pi k f_0 t} dt = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT) e^{-j2\pi k f_0 t} dt \\ &= \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} \delta(t) e^{-j2\pi k f_0 t} dt = \frac{1}{T} \end{aligned}$$

## 第二节 持续信号的离散化

因此，有

$$p(t) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} e^{j2\pi k f_0 t}$$

上式表明，单位冲激函数串的傅里叶级数中，只包含位于  $f = 0, \pm f_0, \pm 2f_0, \dots, \pm kf_0, \dots$  处的频率分量，每个频率分量的大小相等且都等于  $1/T$ 。



## 第二节 持续信号的离散化

为求 $p(t)$ 的傅里叶变换，先考察一种傅立叶反变换：

$$\mathcal{F}^{-1}[\delta(f - f_0)] = \int_{-\infty}^{\infty} \delta(f - f_0) e^{j2\pi f t} df = e^{j2\pi f_0 t}$$

$$e^{j2\pi k f_0 t} \stackrel{\mathcal{F}}{\leftrightarrow} \delta(f - k f_0)$$

$p(t) = \delta_T(t)$ 的傅里叶变换为

$$\begin{aligned} P(f) &= \mathcal{F}[p(t)] = \mathcal{F}\left[\frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} e^{j2\pi k f_0 t}\right] = \frac{1}{T} \mathcal{F}\left[\sum_{k=-\infty}^{\infty} e^{j2\pi k f_0 t}\right] \\ &= \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(f - k f_0) = f_0 \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(f - k f_0) \end{aligned}$$

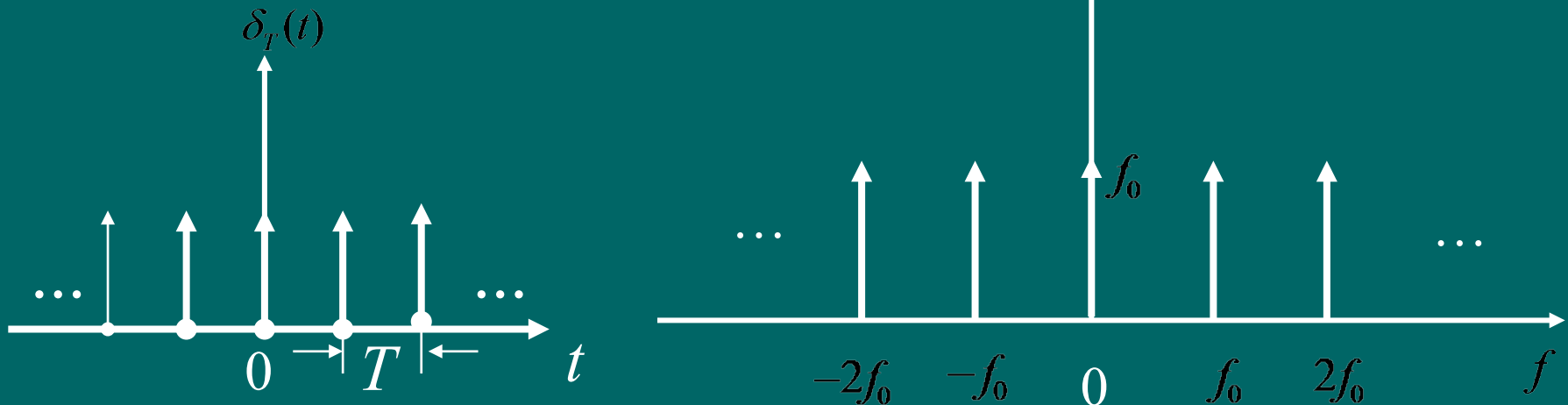
## 第二节 持续信号的离散化

由此可知：周期为 $T$ 的周期冲激函数  $\delta_T(t)$  的傅氏频谱为一种在频域中幅值为 $f_0=1/T$ 、周期为 $f_0$ 的冲激脉冲序列（又称为梳状谱）。

$$\text{令 } \delta_{f_0}(f) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(f - nf_0)$$

则有

$$\delta_T(t) \xleftrightarrow{F} f_0 \delta_{f_0}(f)$$



## 第二节 持续信号的离散化

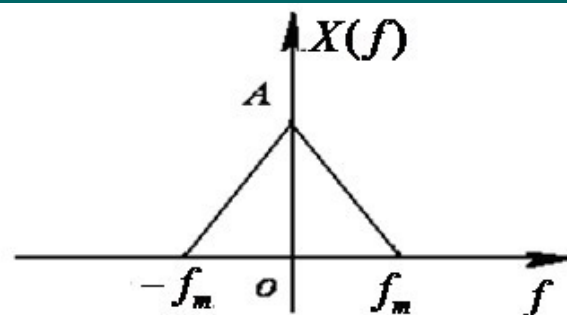
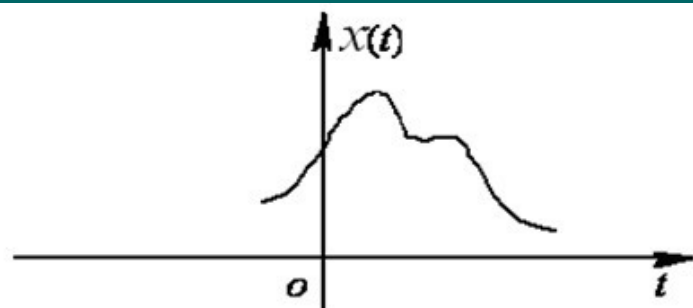
### 二、抽样间隔为 $T_s$ 的离散信号 $x_s(t)=x(t)\cdot\delta_{T_s}(t)$ 的频谱

$$\begin{aligned} X_s(f) &= \mathbb{F} [x_s(t)] = \mathbb{F} [x(t) \cdot \delta_{T_s}(t)] = X(f) * f_s \delta_{f_s}(f) \\ &= f_s \left[ X(f) * \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(f - nf_s) \right] = \frac{1}{T_s} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} X(f - nf_s) \end{aligned}$$

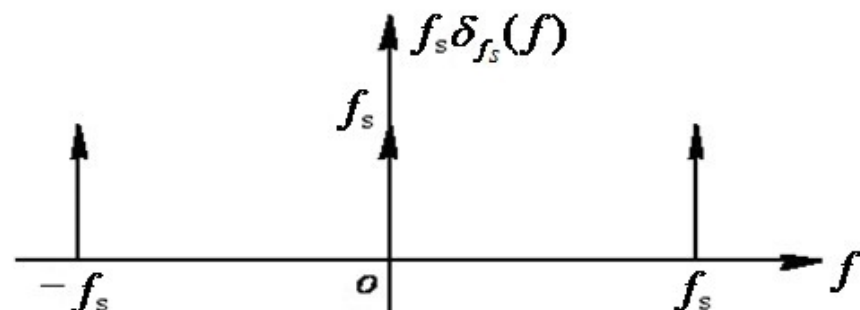
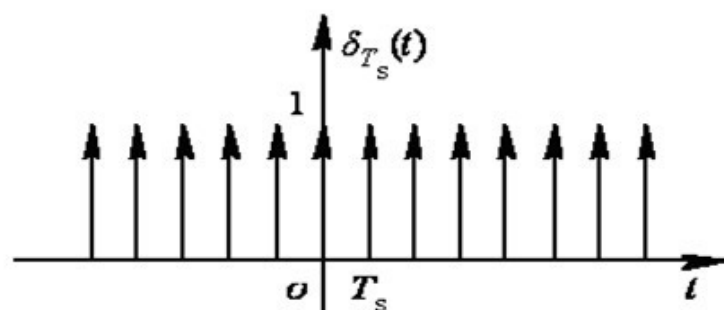
其中， $T_s$ 为抽样间隔， $f_s=1/T_s$ 为抽样频率

上式表明，抽样信号 $x_s(t)$ 的频谱 $X_s(f)$ 是原持续信号的频谱沿频率轴，以抽样频率 $f_s$ 为周期而反复；或者说抽样信号的频谱是原持续信号的频谱以 $f_s$ 为周期进行周期性延拓而成的周期函数，包括原持续信号的频谱。

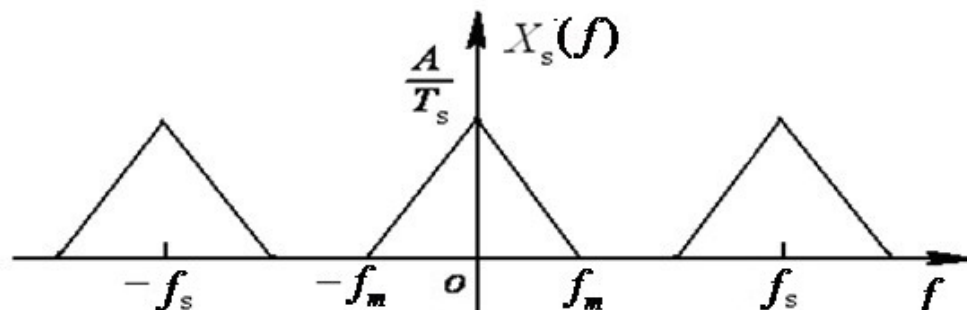
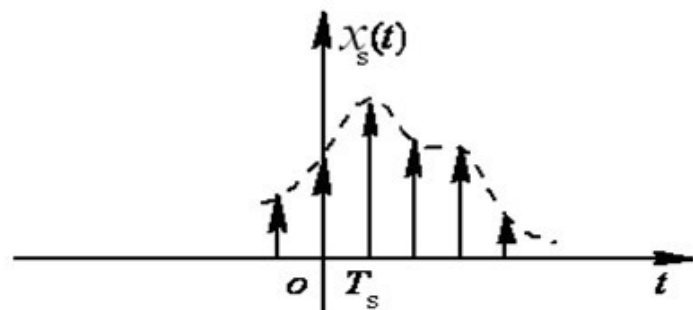
## 第二节 持续信号的离散化



(a)



(b)



(c)

# 第三节 抽样定理

## 一、时域抽样定理：

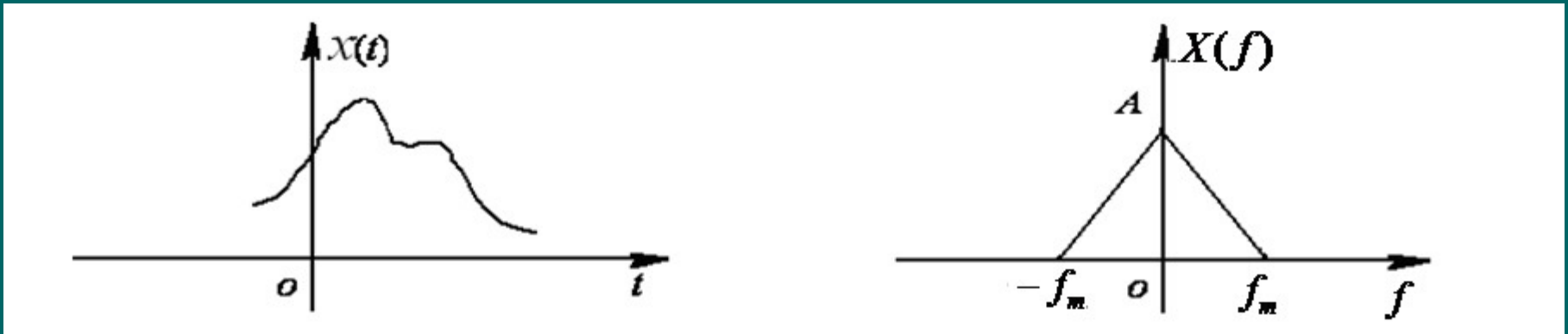
若持续信号 $x(t)$ 的频谱 $X(f)$ 满足下式：

$$X(f) = \begin{cases} 0, & f < -f_m \\ X(f), & -f_m \leq f \leq f_m \\ 0, & f_m < f \end{cases}$$

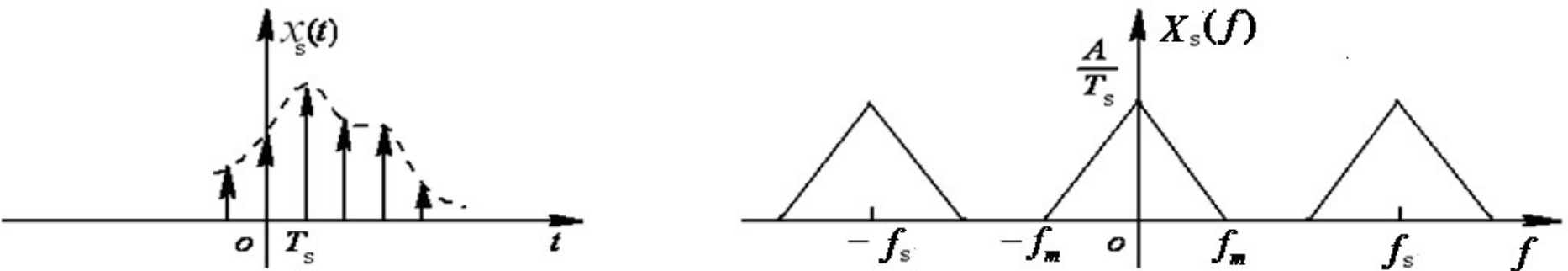
其中： $f_m$ 为实数且 $f_m > 0$ ，则称信号 $x(t)$ 是频域带限的（或说是一种带限信号）。

## 第三节 抽样定理

信号 $x(t)$ 为带限信号，其最高频率为 $f_m$ ；由此， $X(f)$ 在 $(-f_m, f_m)$ 有值，其他为零。



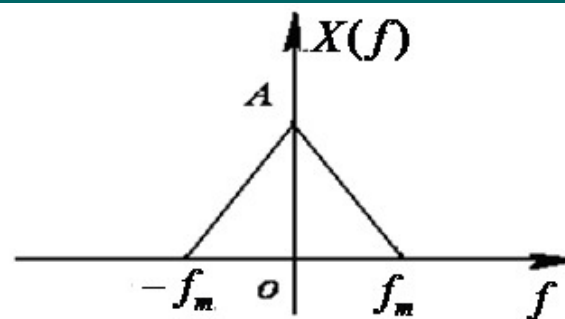
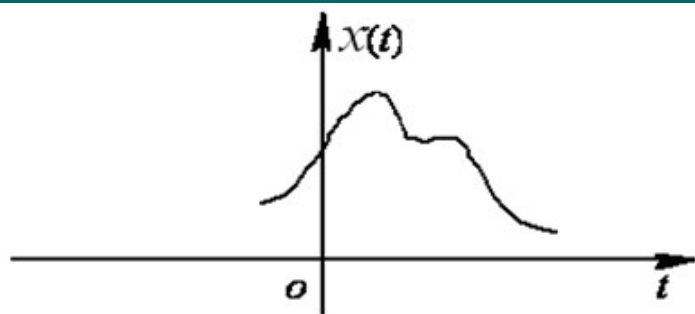
只要 $f_s \geq 2f_m$ ，采样信号 $x_s(t)$ 的频谱 $X_s(f)$ 就是周期性地反复着 $X(f)$ ，而不会发生混叠。



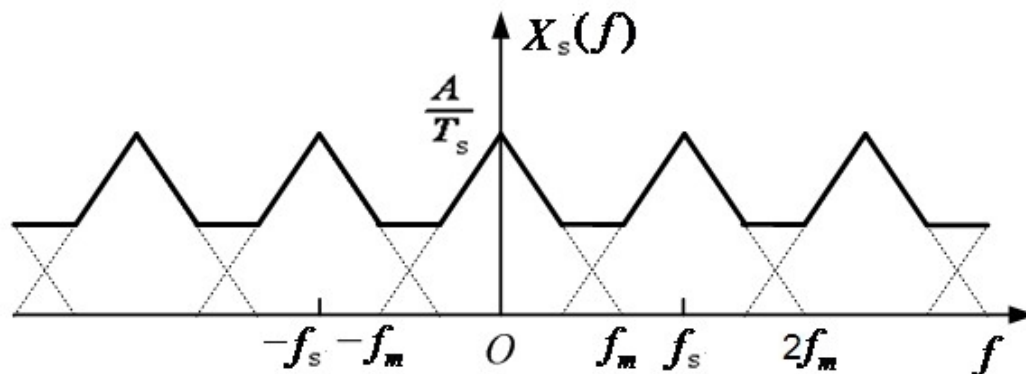
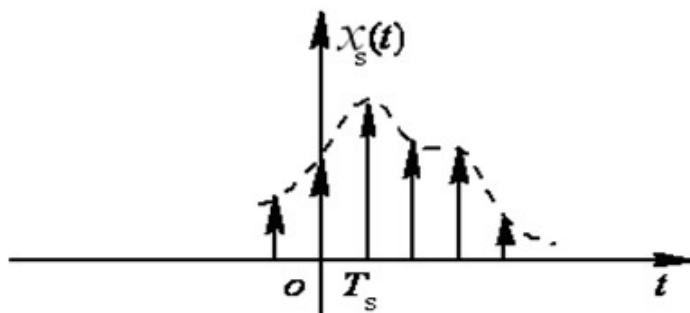


## 第三节 抽样定理

只要 $f_s < 2f_m$ ，采样信号 $x_s(t)$ 的频谱 $X_s(f)$ 就会发生混叠。在这种状况下无法用滤波器无失真地恢复原信号 $x(t)$ 。



(a)



(b)

以上内容仅为本文档的试下载部分，为可阅读页数的一半内容。如要下载或阅读全文，请访问：<https://d.book118.com/838005010033006100>