



第二章

离散时间信号与离散时间系统



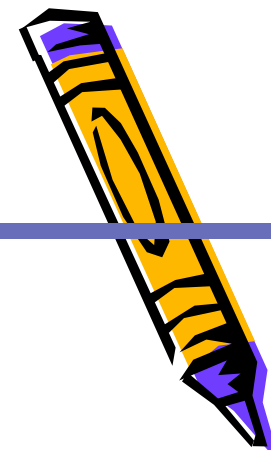
郑春红

电子工程学院

Email: chzheng@xidian.edu.cn

2021-9-6

第2章 离散时间信号与离散时间系统



- 2.1 离散时间信号
- 2.2 离散时间系统
- 2.3 连续信号的抽样



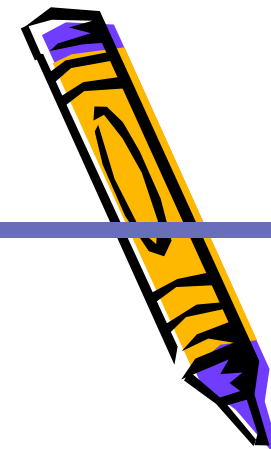
2.1 离散时间信号

离散时间信号(序列)

对模拟信号 $x_a(t)$ 进行等间隔采样，设采样时间间隔为 T ，则

$$x_a(t) \big|_{t = nT} = x_a(nT), \quad -\infty < n < \infty, \quad n \text{ 取整数}$$

简记为 $x(n)$ 信号，也即 $x(n)$ 序列。



2.1.1 几种常用序列

1. 单位脉冲序列（单位抽样）

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

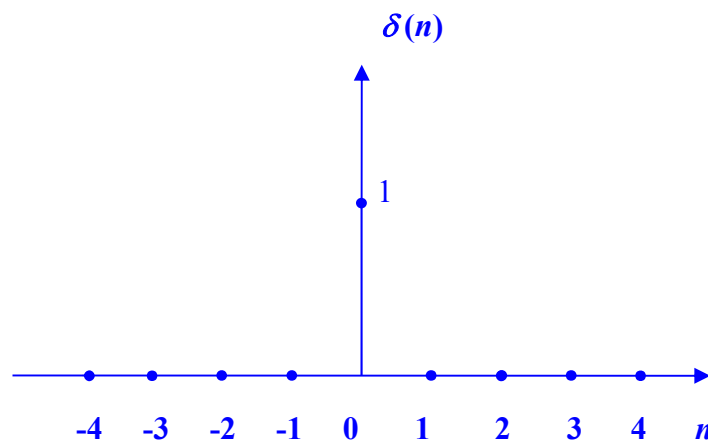
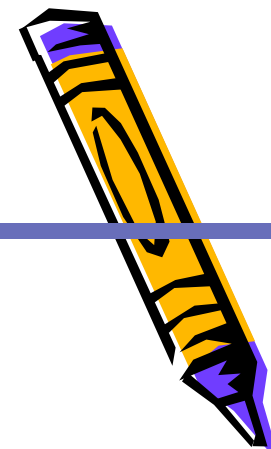


图2.1.2 单位脉冲序列



2.1.1 几种常用序列

2. 单位阶跃序列 $u(n)$

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

$\delta(n)$ 和 $u(n)$ 的关系为

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

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

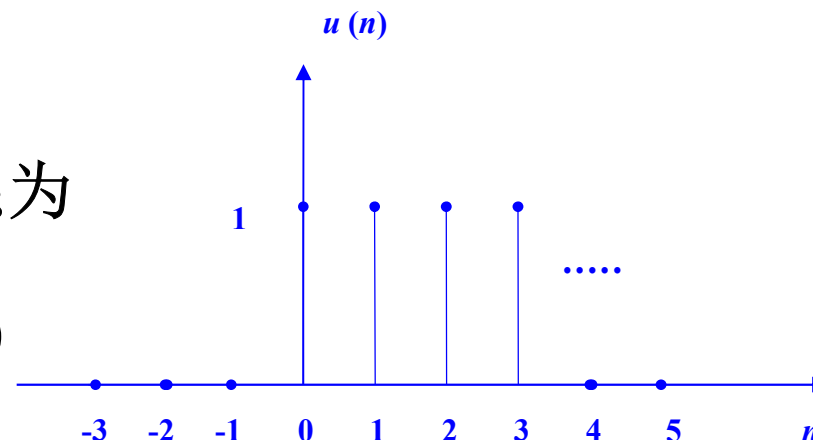
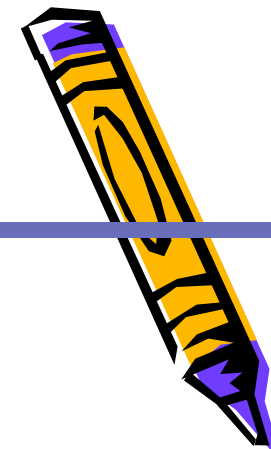


图2.1.3 单位阶跃序列



2.1.1 几种常用序列

3. 矩形序列

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

$R_N(n)$ 和 $\delta(n)$ 、 $u(n)$ 的关系为:

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

$$R_N(n) = \sum_{m=0}^{N-1} \delta(n - m)$$

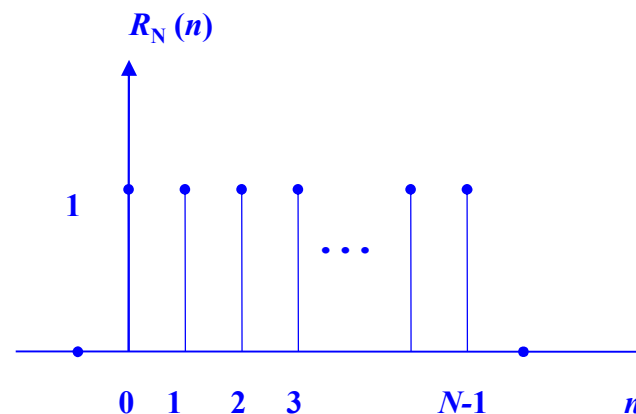
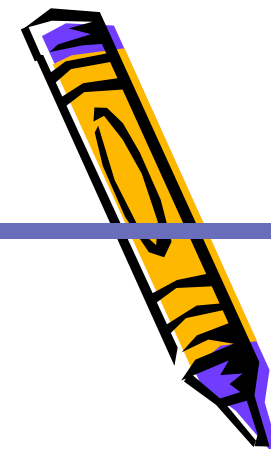


图2.1.4 矩形序列



2.1.1 几种常用序列

4. 实指数序列

$$x(n] = a^n u(n]$$

注意 a 的取值范围

a 为实数

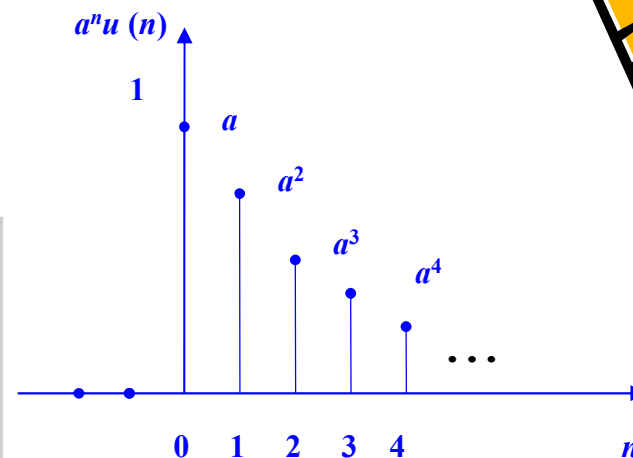
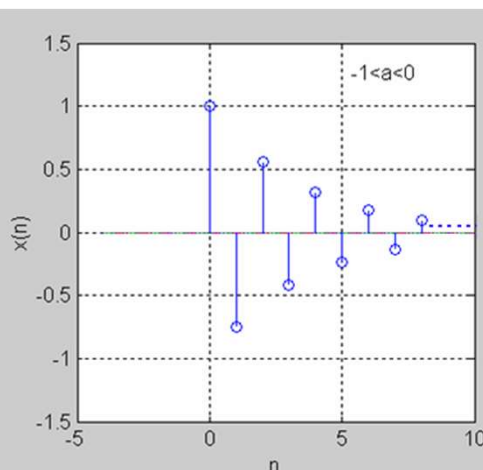
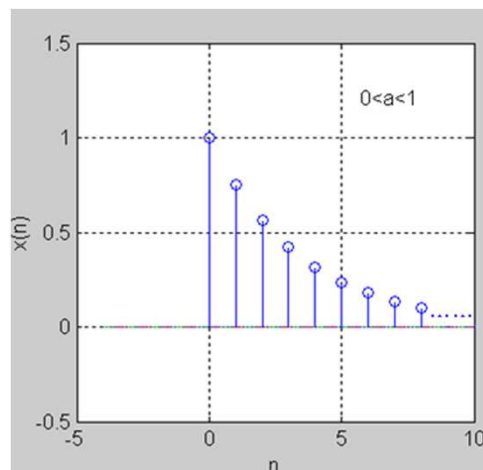
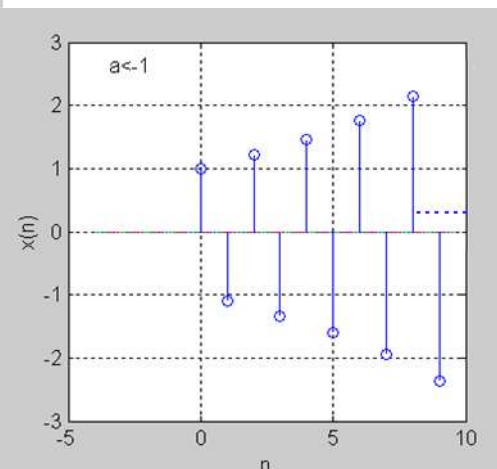
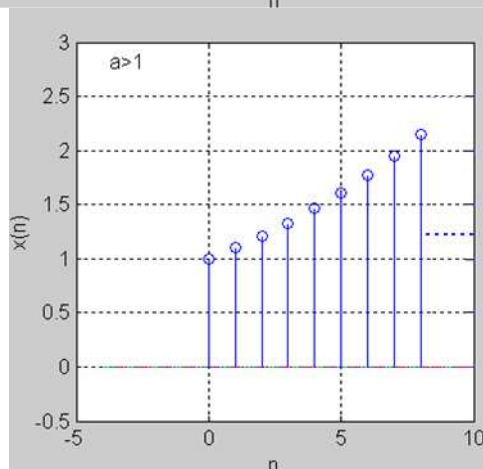


图2.1.5 实指数序列

问题：当 $a=1$ ，或 $a=-1$ 时，序列是什么序列？



2.1.1 几种常用序列

5. 复指数序列

$$x(n) = e^{(\sigma + j\omega_0)n}$$

或 $x(n) = e^{j\omega_0 n}$

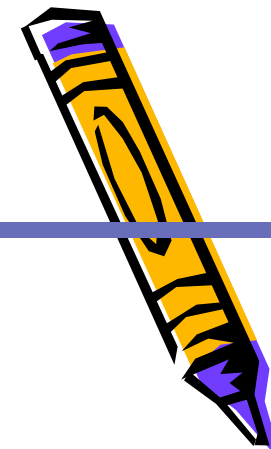
它具有实部和虚部， ω_0 是复正弦的数字域频率。

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

如果用极坐标表示，则

$$x(n) = |x(n)| e^{j \arg[x(n)]} = e^{\sigma n} \cdot e^{j\omega_0 n}$$

因此 $|x(n)| = e^{\sigma n}$, $\arg[x(n)] = \omega_0 n$

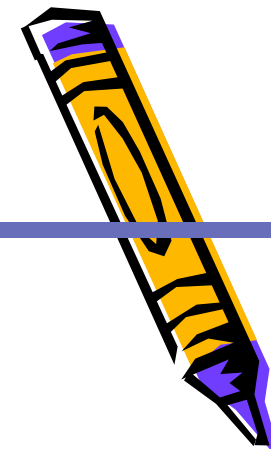


2.1.1 几种常用序列

6. 正弦型序列

$$x(n) = A \sin(\omega_0 n + \varphi)$$

式中：**A**为幅度， ω_0 为数字域的频率，它反映了序列变化的速率， φ 为起始相位。



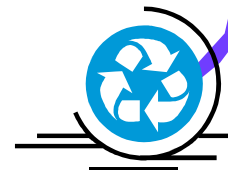
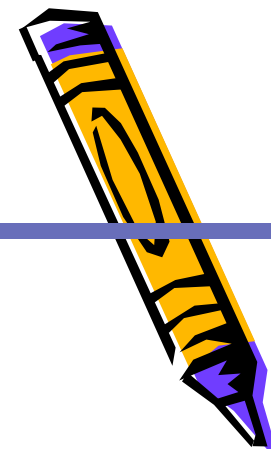
2.1.1 几种常用序列

7. 周期序列

设序列 $x(n)$ ，如果所有 n 存在一个最小正整数 N ，使下式成立。

$$x(n) = x(n + N), \quad -\infty < n < \infty, \quad n \text{ 取整数}$$

则序列 $x(n)$ 为周期序列，周期为 N 。



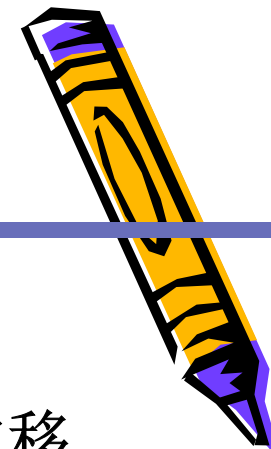
2.1.2 序列的表示

任意序列

任意序列 $x(n)$ ，可以用单位脉冲序列 $\delta(n)$ 的移位加权和表示，即

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

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



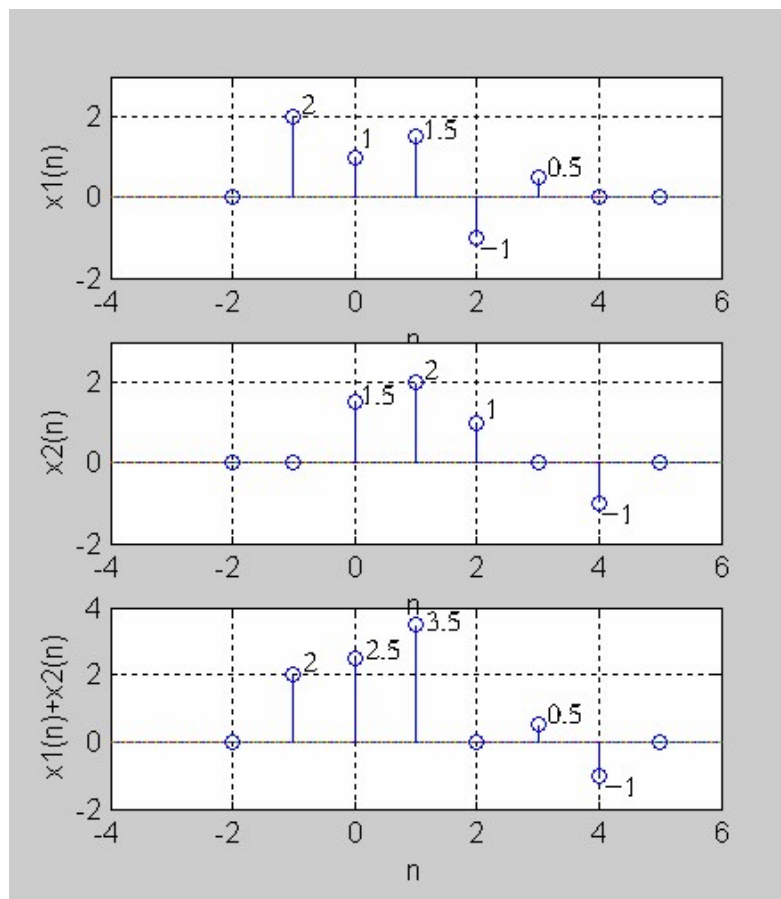
2.1.3 序列的基本运算

序列的基本运算包括序列加法、乘法、倍乘、移位、翻转和尺度变换及求序列的绝对值之和、序列的能量、周期序列的平均功率等。

1. 序列加法

两序列的加法是指同序号 n 的序列值逐项对应相加而构成的一个新序列。和序列 $x(n)$ 可表示为

$$x(n) = x_1(n) + x_2(n)$$



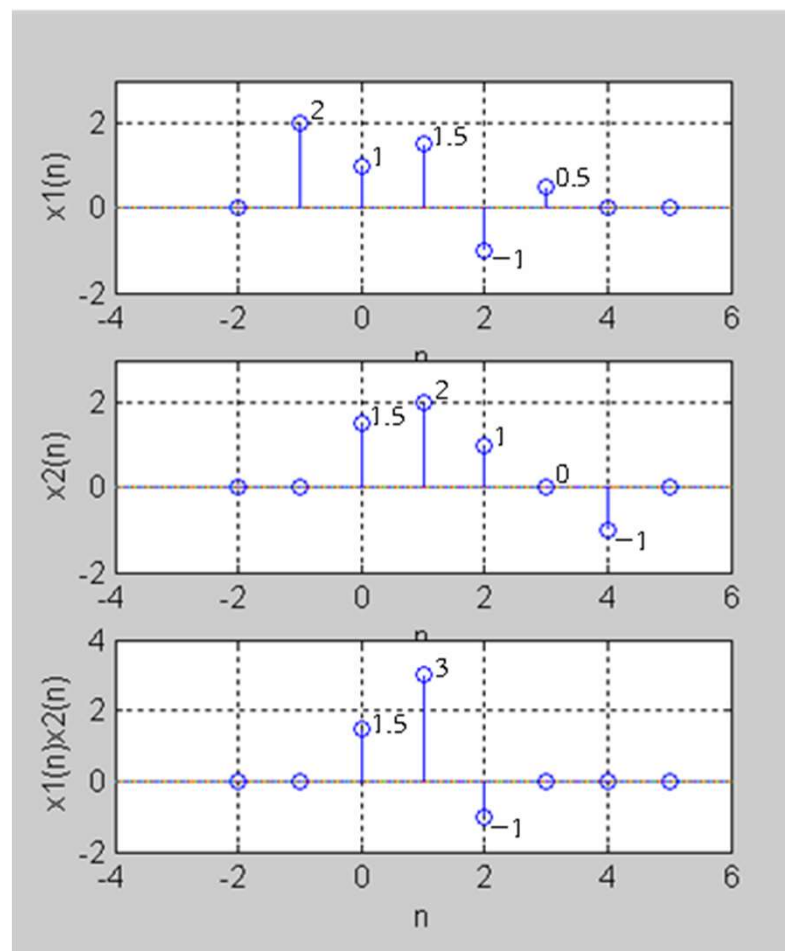
2.1.3 序列的基本运算

2. 序列乘法

序列相乘用于信号的调制。

它是指两序列中同序号 n 的序列值逐项对应相乘，乘积序列 $x(n)$ 可表示为

$$x(n) = x_1(n) \cdot x_2(n)$$



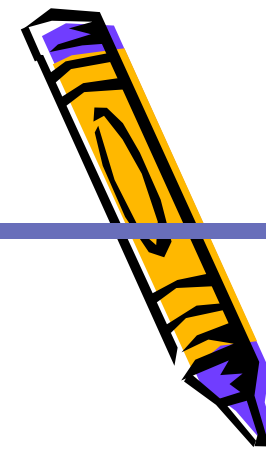
2.1.3 序列的基本运算

3. 倍乘

序列的倍乘用于序列值的比例变换。

倍乘是指 $x(n)$ 的每个序列值乘以常数 a 。倍乘序列 $y(n)$ 可表示为

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



2.1.3 序列的基本运算

4. 序列移位

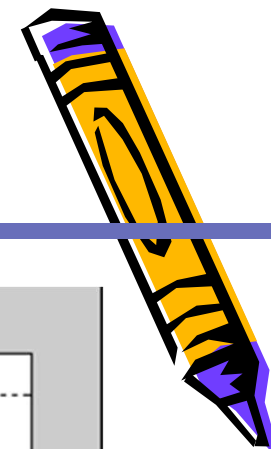
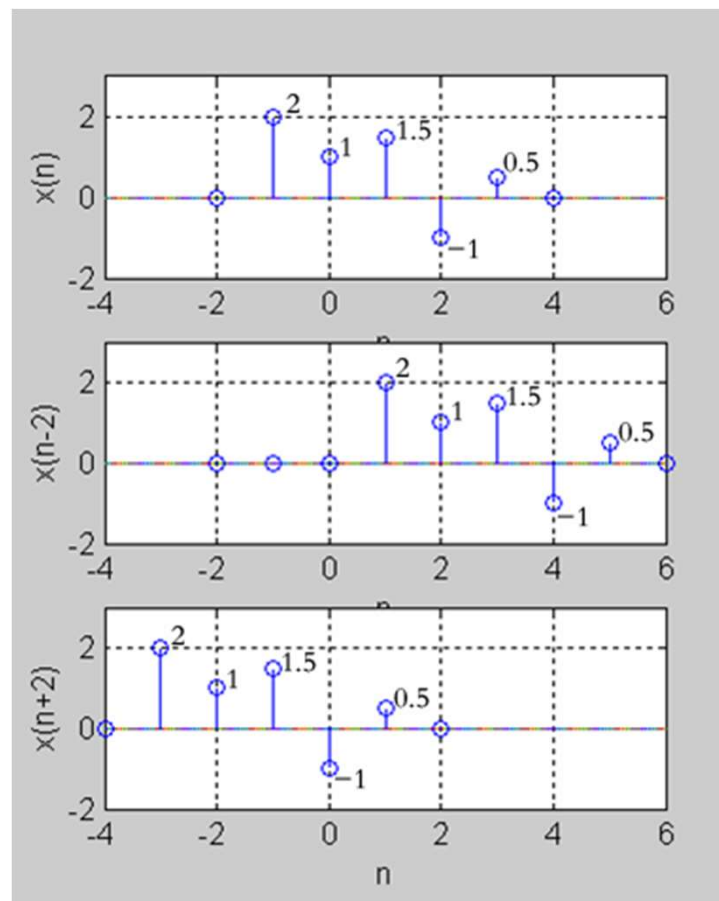
移位序列 $y(n)$ 为

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

当 $m > 0$ 时

$x(n-m)$: 延时/右移 m 位

$x(n+m)$: 超前/左移 m 位

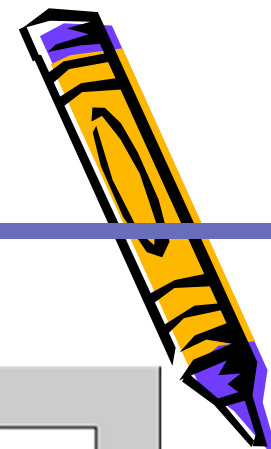
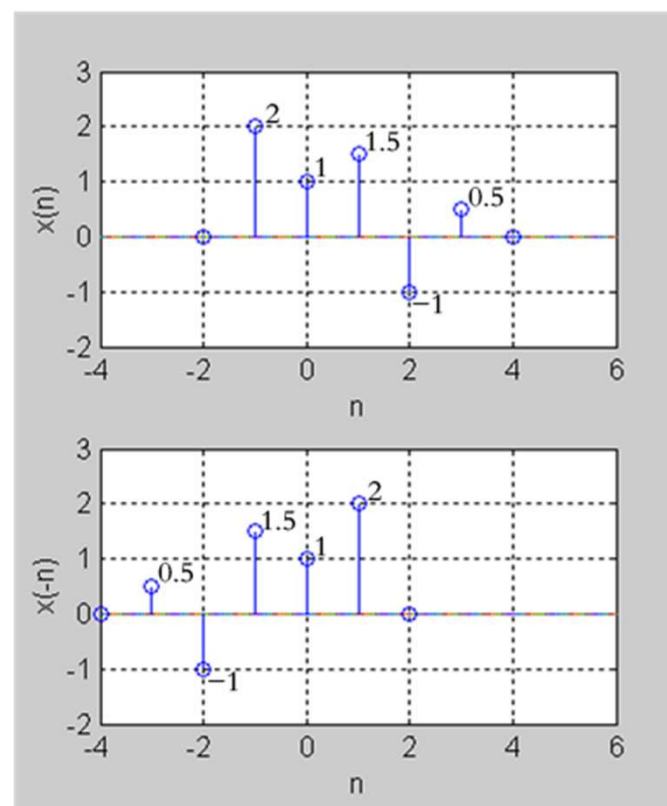


2.1.3 序列的基本运算

5. 序列翻转

序列的反褶是将序列以 $n=0$ 的纵轴为对称轴进行对褶。

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



2.1.3 序列的基本运算

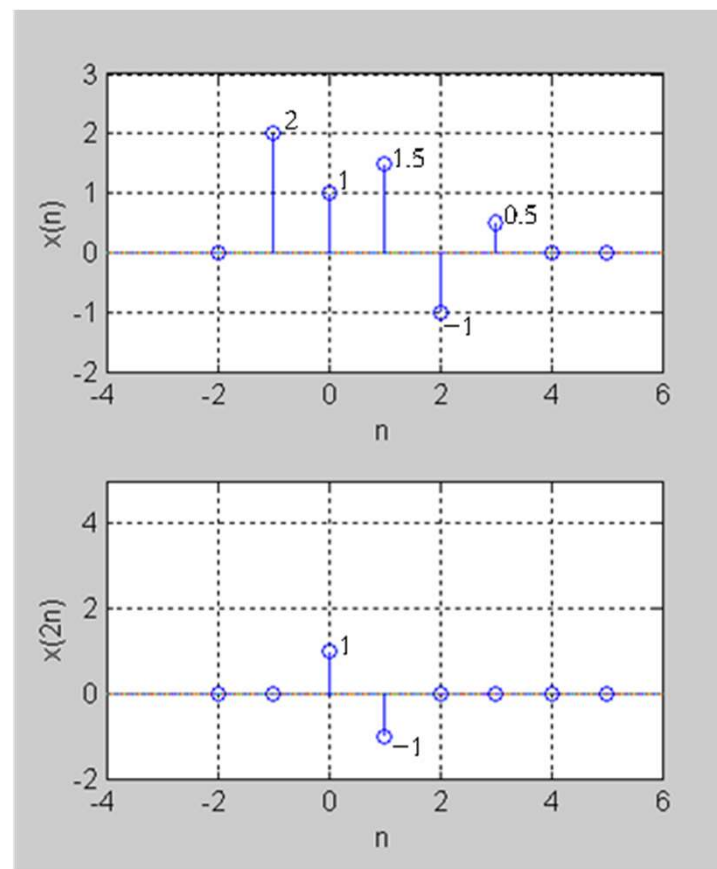
6. 序列尺度变换

新序列 $x(mn)$ 相当于时间轴
 n 压缩了 m 倍。(抽取)

$$x(n) = x_a(t) \Big|_{t=nT}$$

$$x(mn) = x_a(t) \Big|_{t=mnT}$$

新序列 $x(\frac{n}{m})$ 相当于时间轴 n
扩展了 m 倍。(插值)



2.1.3 序列的基本运算

7. 序列绝对值之和

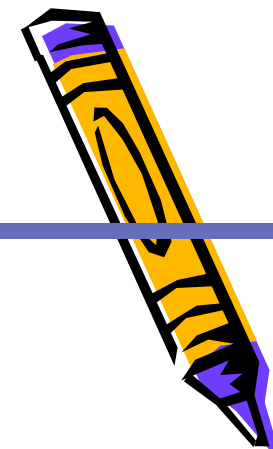
设某序列为 $x(n)$ ，则

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

称为序列绝对值之和。

若满足 $\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)| < \infty$ ，则 $x(n)$ 为绝对可和序列。

若满足 $|x(n)| \leq M_x < \infty$ (M_x 为有限的正整数)，则称 $x(n)$ 为有界序列。



2.1.3 序列的基本运算

8. 序列能量

复数序列 $x(n)$ 的能量为

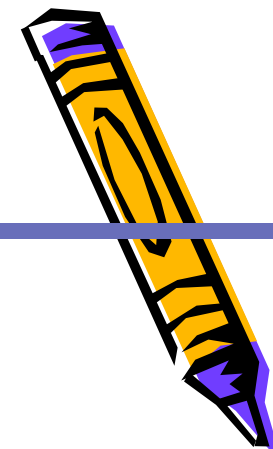
$$E_x = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)|^2 = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)x^*(n)$$

式中，上标*表示共轭运算。

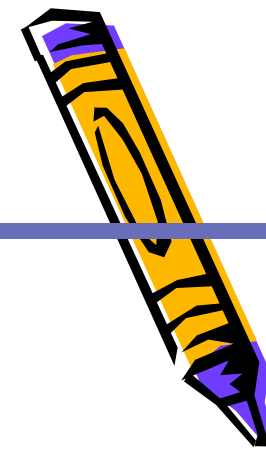
9. 周期序列平均功率

设 $x(n)$ 是周期为 N 的周期序列，则其平均功率为

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



2.2 离散时间系统



2.2.1 线性时不变系统

2.2.2 离散时间系统的时域分析

2.2.3 系统的因果性和稳定性

2.2.4 线性常系数差分方程



2.2 离散时间系统

一个离散时间系统是将输入序列变换成输出序列的一种运算。
其框图如下：

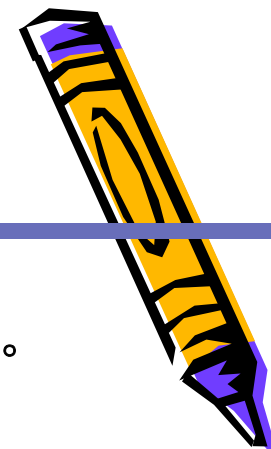


输出与输入之间关系用下式表示

$$y(n) = T[x(n)]$$

离散时间系统中最重要、最常用的是线性时不变系统（**LTIS**或**SLIT**）。

Linear Time-Invariant Systems



2.2.1 线性时不变系统

1. 线性系统

若系统

$$y_1(n) = T[x_1(n)], \quad y_2(n) = T[x_2(n)]$$

满足叠加原理：

$$y(n) = T[ax_1(n) + bx_2(n)] = aT[x_1(n)] + bT[x_2(n)]$$

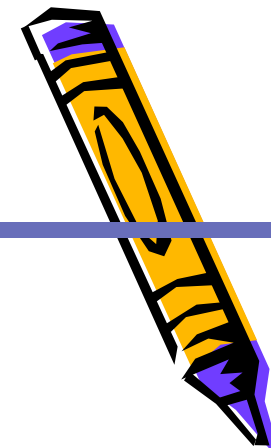
或同时满足：

可加性： $T[x_1(n) + x_2(n)] = T[x_1(n)] + T[x_2(n)]$

比例性/齐次性： $T[ax_1(n)] = aT[x_1(n)]$

其中： a 、 b 是常数。

则此系统为线性系统。



2.2.1 线性时不变系统

例2.1 讨论 $y(n) = T[x(n)] = 3x(n) + 4$
所表示的系统是不是线性系统。

证明 因为

$$y_1(n) = T[x_1(n)] = 3x_1(n) + 4$$

$$y_2(n) = T[x_2(n)] = 3x_2(n) + 4$$

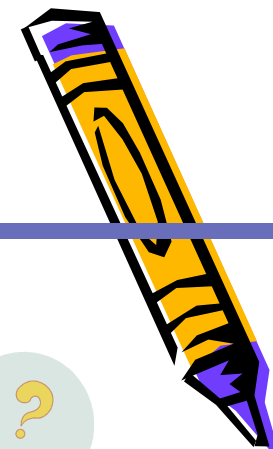
$$a_1y_1(n) + a_2y_2(n) = 3[a_1x_1(n) + a_2x_2(n)] + 4(a_1 + a_2)$$

$$T[a_1x_1(n) + a_2x_2(n)] = 3[a_1x_1(n) + a_2x_2(n)] + 4$$

显然

$$T[a_1x_1(n) + a_2x_2(n)] \neq a_1y_1(n) + a_2y_2(n)$$

故此系统不是线性系统。



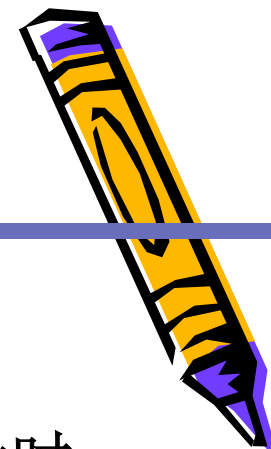
2.2.1 线性时不变系统

2. 时不变系统

若系统的运算关系不随时间变化，则称该系统为时不变系统（或称为移不变系统）。

对时不变系统，若 $y(n) = T[x(n)]$

则 $y(n - n_0) = T[x(n - n_0)]$



2.2.1 线性时不变系统

例2.2 分析 $y(n) = T[x(n)] = nx(n)$ 所表示的系统是否是时不变系统，并证明你的结论。

证明 因为 $T[x(n - n_0)] = nx(n - n_0)$

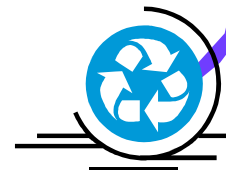
而 $y(n - n_0) = (n - n_0)x(n - n_0)$

所以 $y(n - n_0) \neq T[x(n - n_0)]$

故此系统不是时不变系统。

同时具有线性和时不变性的离散时间系统称为线性时不变 (**Linear Time Invariant LTI**) 离散时间系统，简称**LTI**系统。

同时具有线性和移不变性的离散时间系统称为线性移不变系统
LSI: Linear Shift Invariant

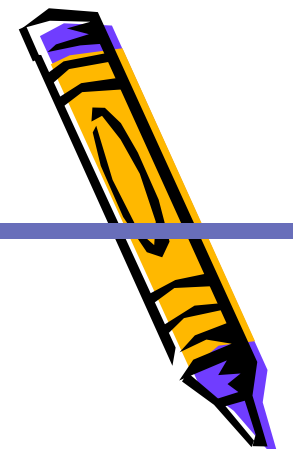
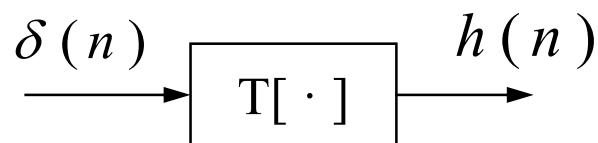


2.2.2 离散时间系统的时域分析

1. 单位脉冲响应

单位脉冲响应 $h(n)$ 是系统对单位脉冲序列 $\delta(n)$ 的零状态响应，它表征了系统的时域特征。

$$h(n) = T[\delta(n)]$$



2.2.2 离散时间系统的时域分析

2.LTI系统输入输出关系

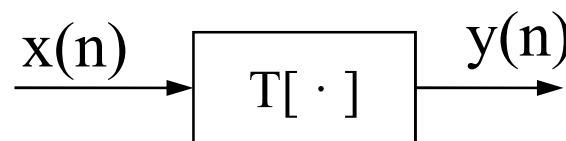
任意输入序列: $x(n] = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)\delta(n-m)$

系统输出:

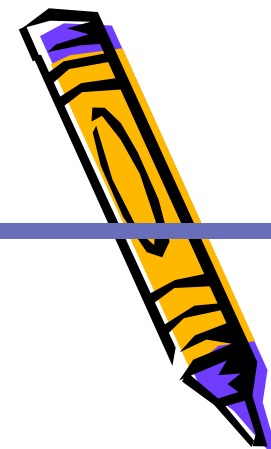
$$y(n) = T[x(n)] = T\left[\sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)\delta(n-m)\right]$$
$$= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)T[\delta(n-m)], \text{ 线性性}$$

$$= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)h(n-m), \text{ 移不变性}$$

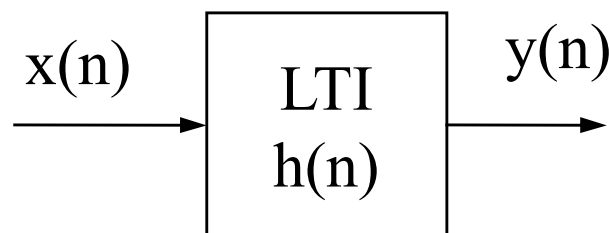
$$= x(n) * h(n)$$



$$y(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)h(n-m) = x(n) * h(n)$$

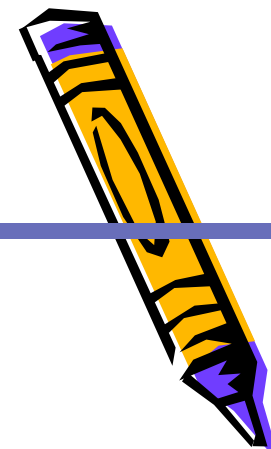


2.2.2 离散时间系统的时域分析



$$y(n) = x(n) * h(n)$$

一个**LTI**系统可以用单位抽样响应 **$h(n)$** 来表征，任意输入的系统输出等于输入序列和该单位抽样响应 **$h(n)$** 的**卷积**。



2.2.2 离散时间系统的时域分析

3. 卷积的求解

设两序列 $x(n]$ 、 $h(n]$ ，则其卷积定义为：

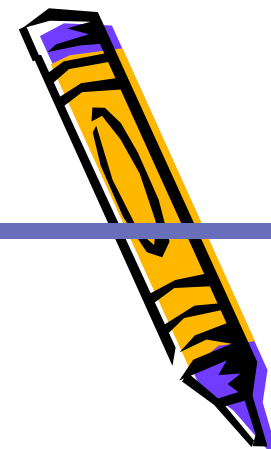
$$y(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)h(n-m) = x(x) * h(n)$$

1) 翻褶: $x(n) \rightarrow x(m) \quad h(n) \rightarrow h(m) \rightarrow h(-m)$

2) 移位: $h(-m) \rightarrow h(n-m)$

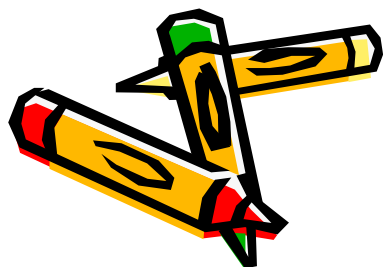
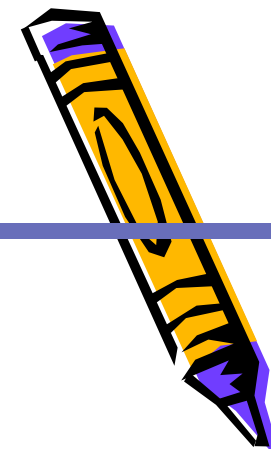
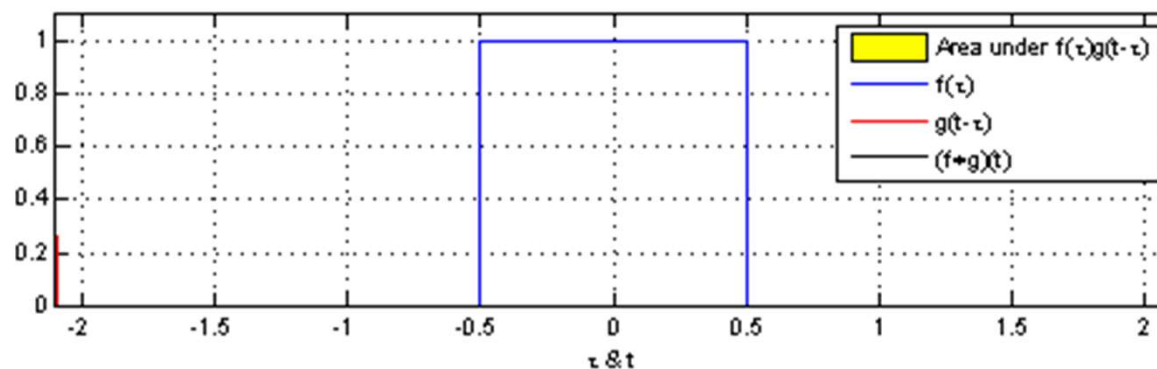
3) 相乘: $x(m) \cdot h(n-m) \quad -\infty < m < \infty$

4) 相加: $\sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)h(n-m)$



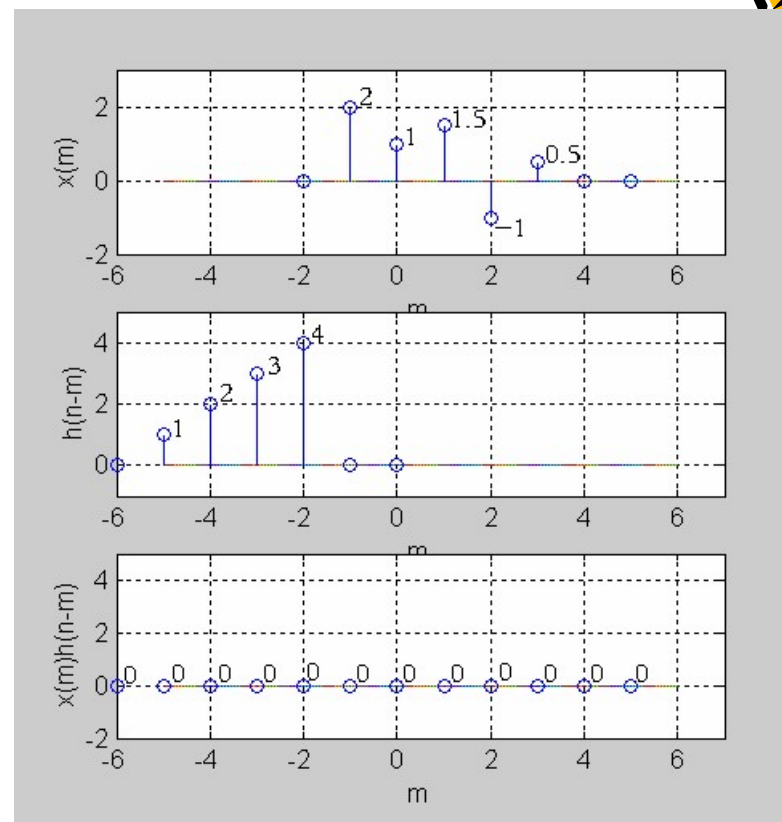
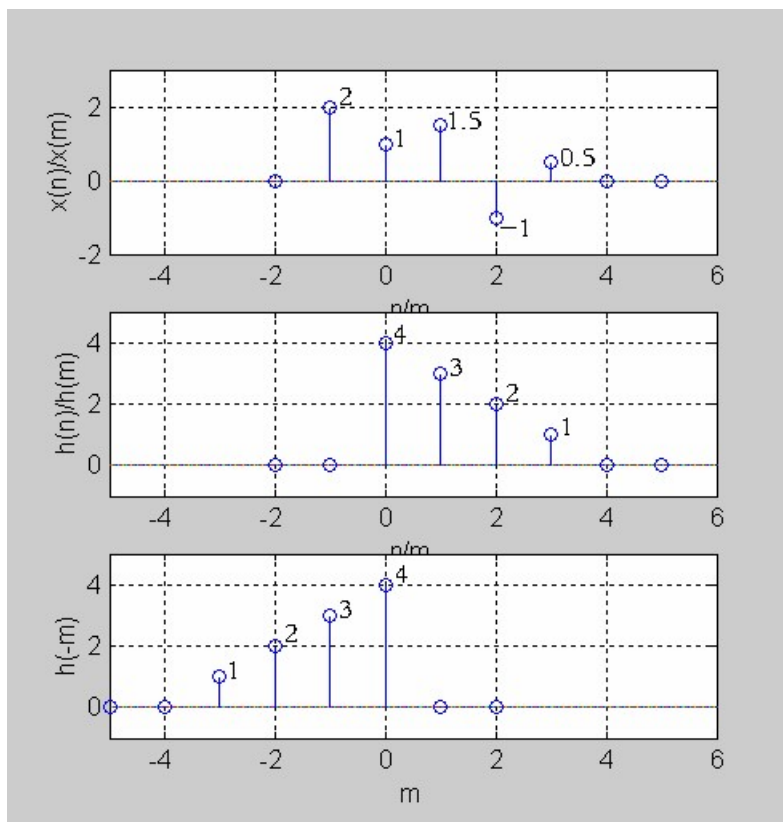
2.2.2 离散时间系统的时域分析

卷积过程的动态演示



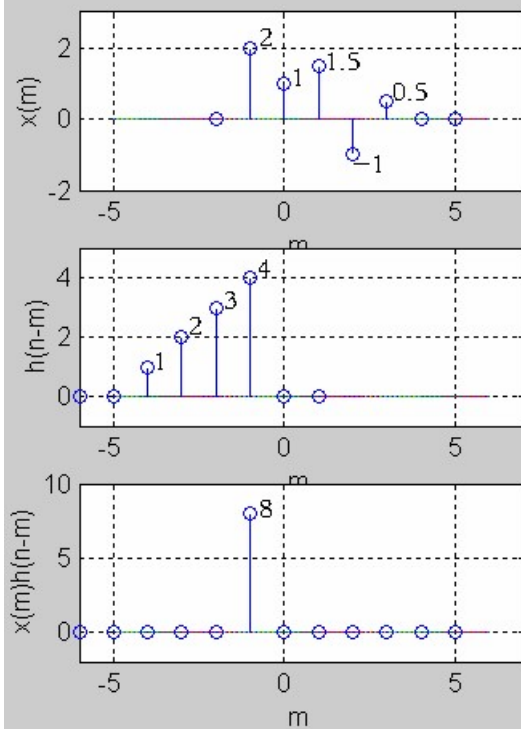
2.2.2 离散时间系统的时域分析

- 举例说明卷积过程

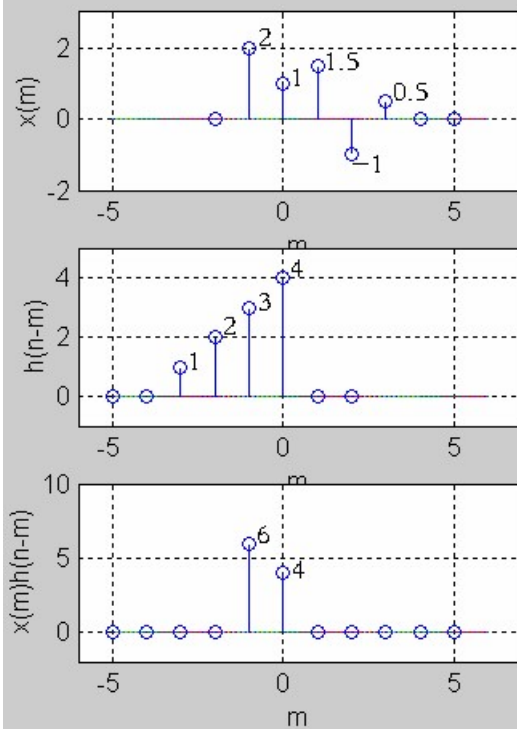


$$n \leq -2, y(n)=0$$

2.2.2 离散时间系统的时域分析

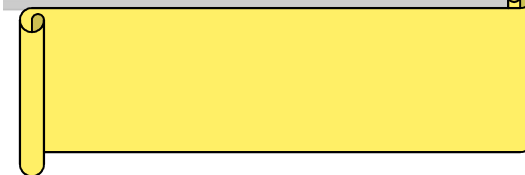
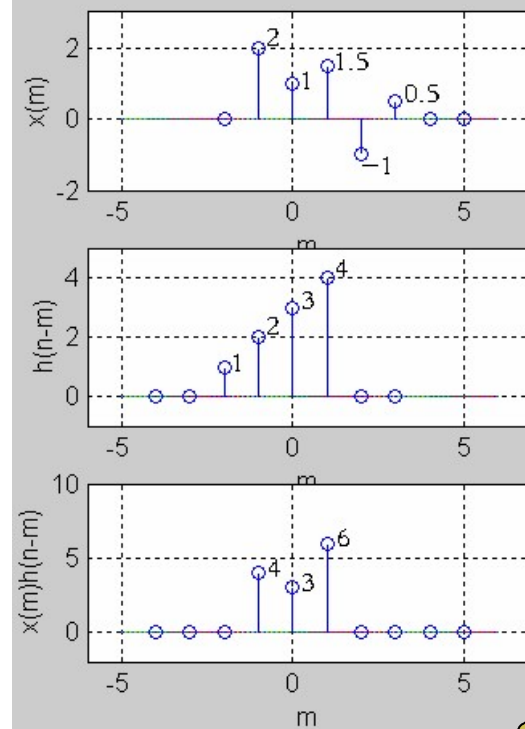


$$y(-1)=8$$

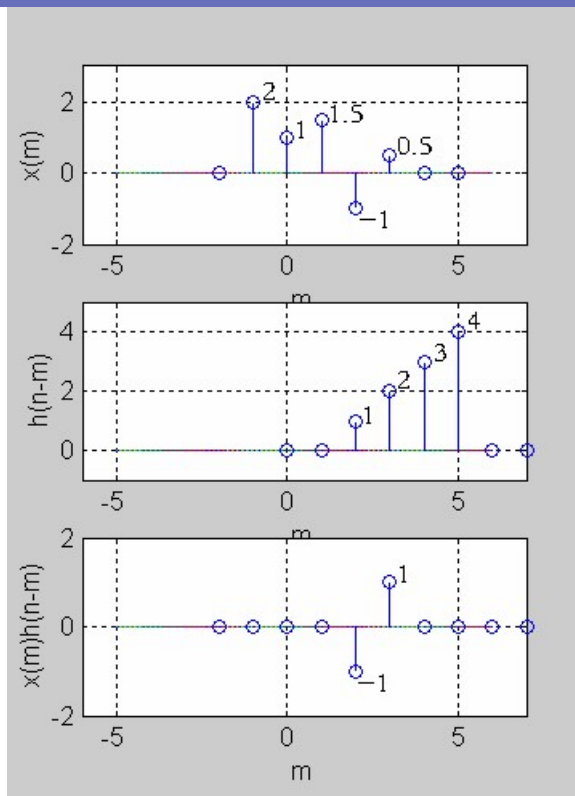
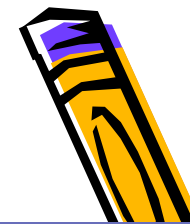


$$y(0)=6+4=10$$

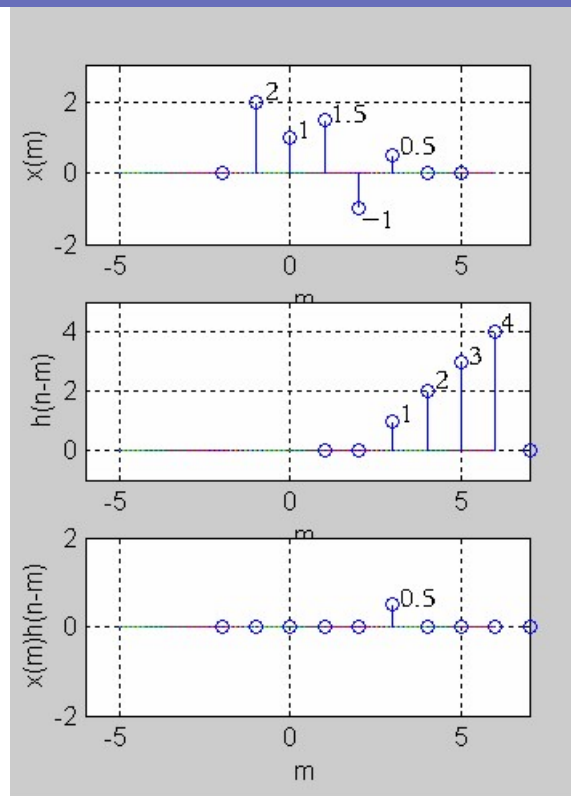
...



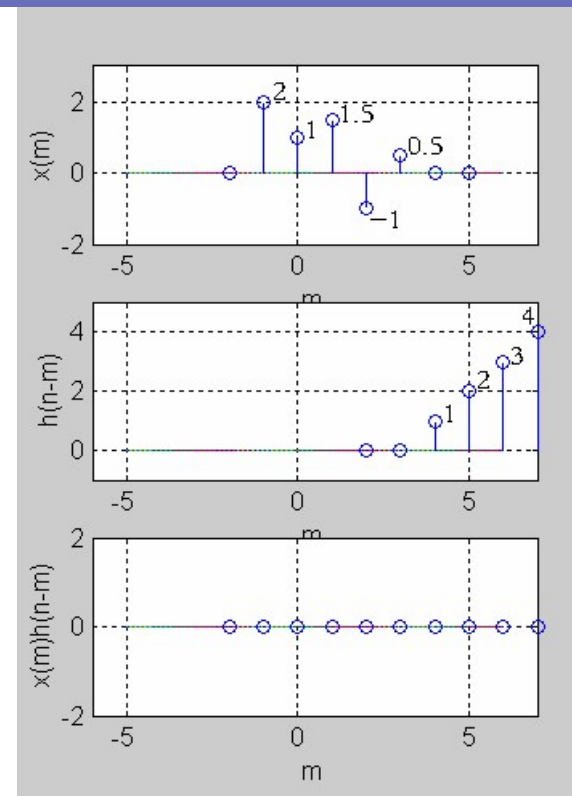
2.2.2 离散时间系统的时域分析



$$y(5) = -1 + 1 = 0$$



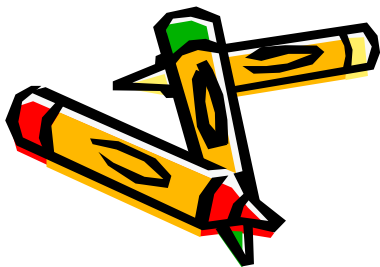
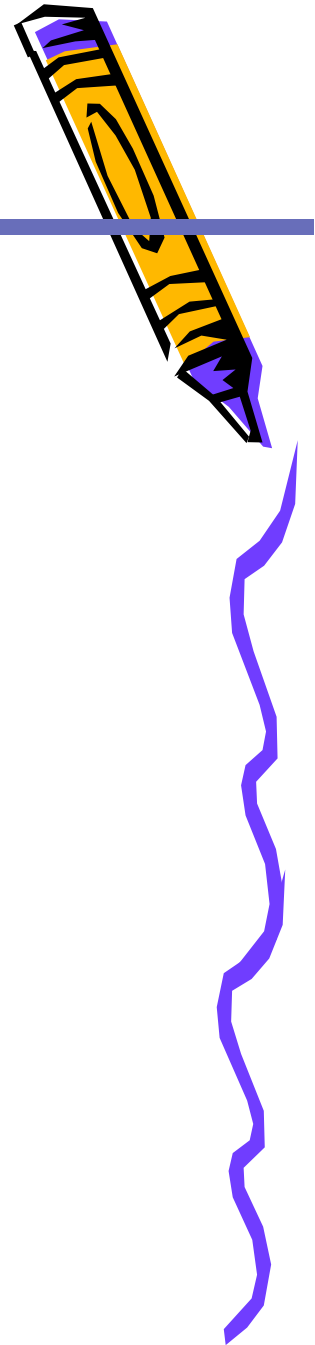
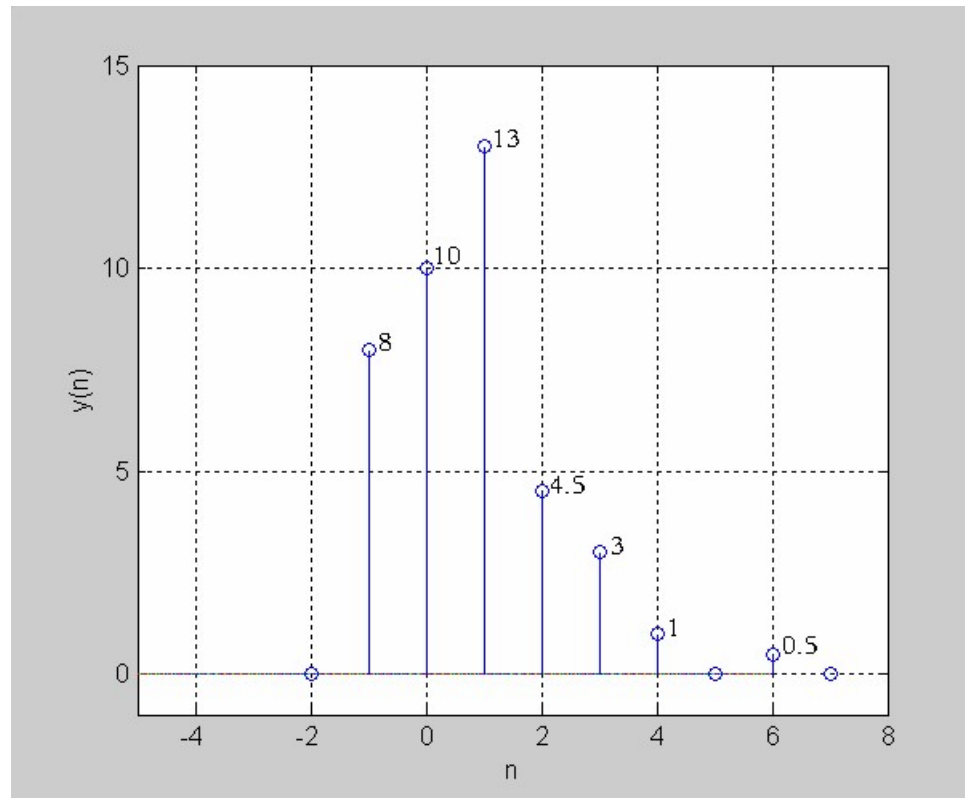
$$y(6) = 0.5$$



$$y(n) = 0, n \geq 7$$



2.2.2 离散时间系统的时域分析



2.2.2 离散时间系统的时域分析

卷积与两序列的前后次序无关

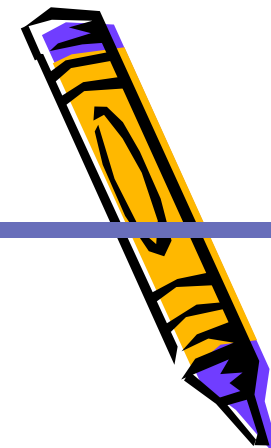
$$y(n) = x(n) * h(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)h(n-m)$$

令 $n-m=k$

则 $m=n-k$

$$= \sum_{n-k=-\infty}^{\infty} x(n-k)h(k)$$

$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)x(n-k) = h(n) * x(n)$$



2.2.2 离散时间系统的时域分析

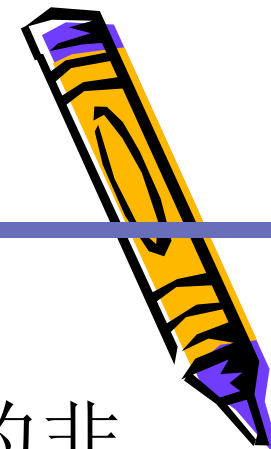
思考:

当 $x(n)$ 的非零区间为 $[N1, N2]$, $h(n)$ 的非零区间为 $[M1, M2]$ 时, 求解系统的输出 $y(n)$ 又如何分段?

结论:

若有限长序列 $x(n)$ 的长度为 N , $h(n)$ 的长度为 M , 则其卷积和的长度 L 为:

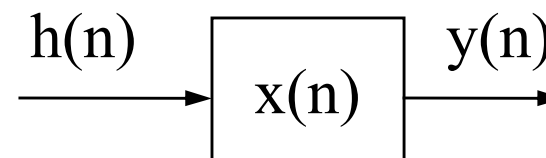
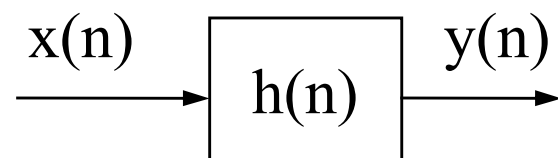
$$L = N + M - 1$$



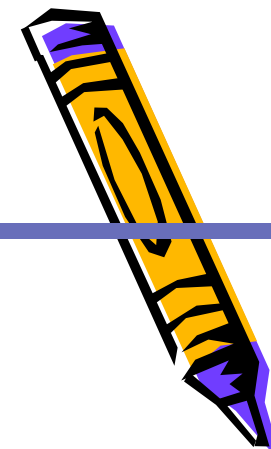
2.2.2 离散时间系统的时域分析

4. LTI系统的性质

交换律

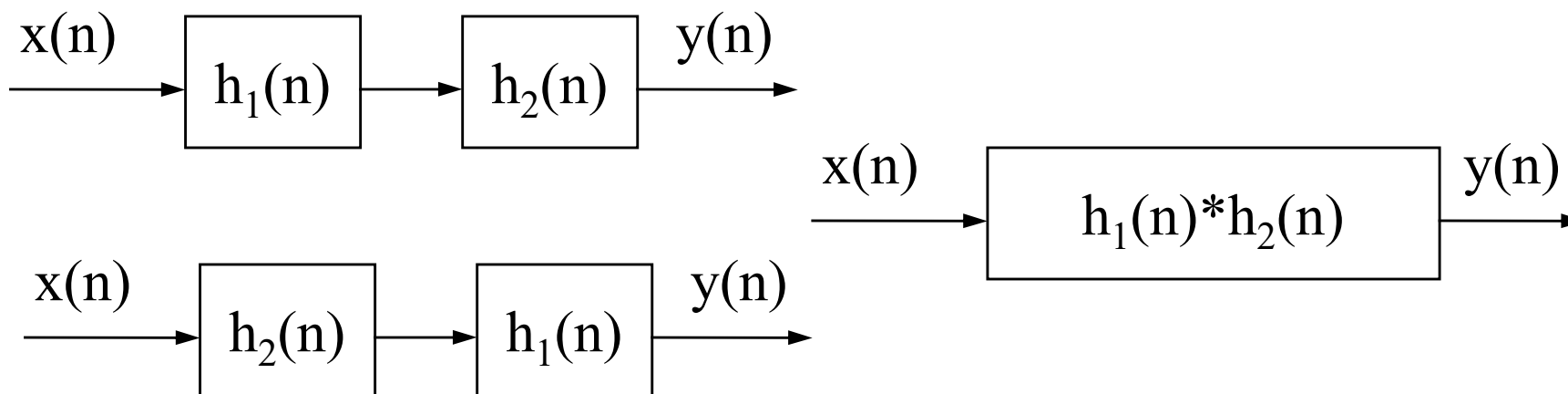


$$y(n) = x(n) * h(n) = h(n) * x(n)$$



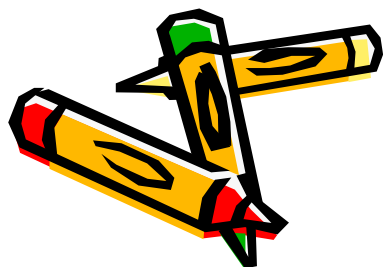
2.2.2 离散时间系统的时域分析

结合律



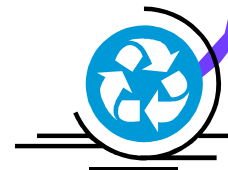
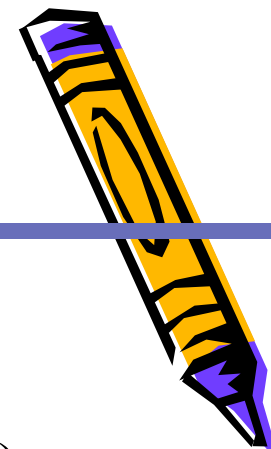
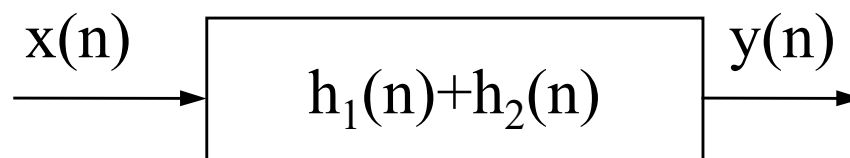
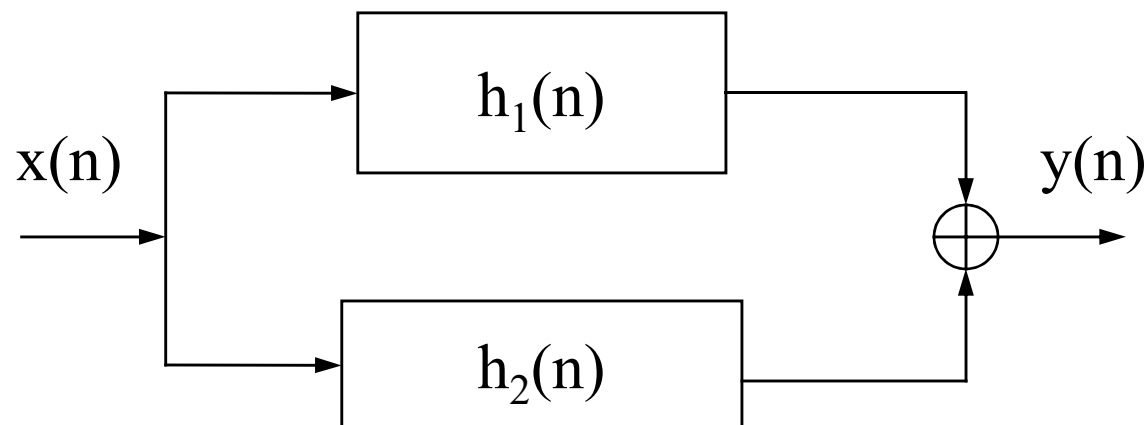
$$x(n) * h_1(n) * h_2(n) = x(n) * h_2(n) * h_1(n)$$

$$h(n) = h_1(n) * h_2(n) \quad y(n) = x(n) * h(n)$$



2.2.2 离散时间系统的时域分析

分配律



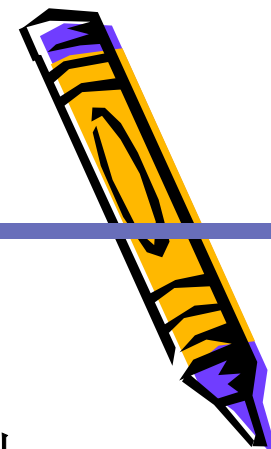
2.2.3 系统的因果性和稳定性

1. 因果性：系统的物理可实现性

若系统 n 时刻的输出，只取决于 n 时刻以及 n 时刻以前的输入序列，而与 n 时刻以后的输入无关，则称该系统为因果系统。

LTI系统是因果系统的充要条件：

$$h(n) = 0 \quad n < 0$$



2.2.3 系统的因果性和稳定性

2. 稳定性

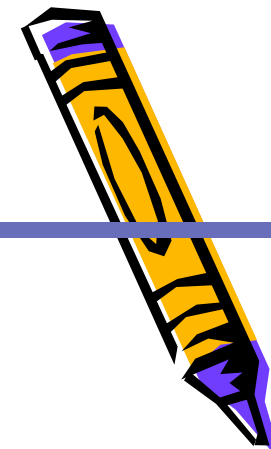
稳定系统是有界输入产生有界输出的系统。

若 $|x(n)| \leq M < \infty$

则 $|y(n)| \leq P < \infty$

LTI系统是稳定系统的充要条件：

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h(n)| = P < \infty$$



2.2.3 系统的因果性和稳定性

例2.3 若一个线性时不变系统的单位脉冲响应为

$$h(n) = a^n u(-n), \quad \text{式中 } a \text{ 是常实数}$$

讨论系统的因果性和稳定性。

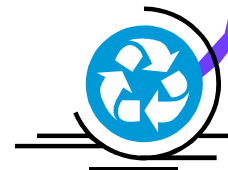
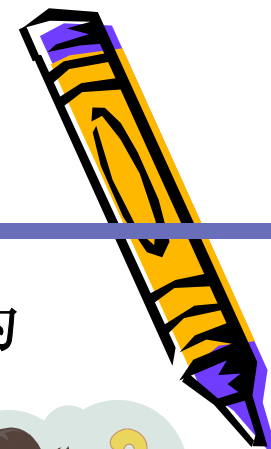
解 (1)因果性

因为在 $n < 0$ 时, $h(n) \neq 0$, 故此系统为非因果系统。

(2)稳定性

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h(n)| = \sum_{n=-\infty}^0 |a^n| = \sum_{n=0}^{\infty} |a|^{-n} = \begin{cases} \frac{1}{1-|a|^{-1}}, & |a| > 1 \\ \infty, & |a| \leq 1 \end{cases}$$

所以 $|a| > 1$ 时此系统稳定, $|a| \leq 1$ 时此系统不稳定。



2.2.4 线性常系数差分方程

用差分方程来描述时域离散系统的输入输出关系。

一个N阶常系数线性差分方程表示为：

$$\sum_{k=0}^N a_k y(n-k) = \sum_{m=0}^M b_m x(n-m)$$

其中： $a_0=1$ a_k , b_i 是代表系统参数的常数。

当 $a_k (k=1,2,\dots,N)=0$ 时，差分方程变为： $y(n) = \sum_{m=0}^M b_m x(n-m)$

此时方程描述一个M阶的FIR数字滤波器。

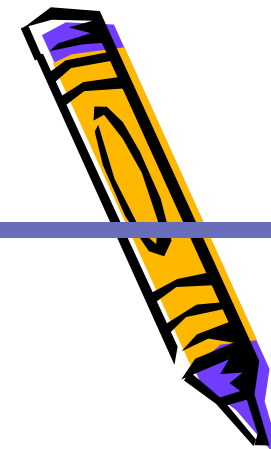


2.2.4 线性常系数差分方程

线性常系数差分方程的求解：

1. 经典解法；
2. 递推方法*
3. Z 变换方法。

差分方程在给定输入和给定初始条件下，可用递推迭代的方法求系统的响应。如果输入是单位脉冲序列 $\delta(n)$ ，输出响应就是单位脉冲响应 $h(n)$ 。



2.2.4 线性常系数差分方程

例2.4 已知系统的差分方程

$$y(n] = ay(n-1) + x(n)$$

试求其单位脉冲响应，初始条件分别为 (1) $y(-1)=0$

(2) $y(n) = 0 (n > 0)$



解 设 $x(n)=\delta(n)$ ，输出 $y(n)$ 就是 $h(n)$

上式可变为 $y(n) = ay(n-1) + \delta(n)$

由初始条件 (1)，递推得

$$n=0 \text{ 时, } y(0) = ay(-1) + \delta(0) = a \times 0 + 1 = 1$$

$$n=1 \text{ 时, } y(1) = ay(0) + \delta(1) = a \times 1 + 0 = a$$

...

$$n=n \text{ 时 } y(n) = ay(n-1) + \delta(n) = a \times a^{n-1} + 0 = a^n$$

$$\text{通式为: } y(n) = a^n u(n)$$

系统相当于因果系统，如果 $|a| < 1$ ，则系统是稳定的。



2.2.4 线性常系数差分方程

$$y(n) = ay(n-1) + x(n)$$

由初始条件 (2) $y(n) = 0 (n > 0)$ ，向 $n < 0$ 的方向递推，其递推关系变为

$$y(n-1) = a^{-1}[y(n) - x(n)]$$

递推得

$$n=1 \text{ 时, } y(0) = a^{-1}[y(1) - \delta(1)] = a^{-1}[0 - 0] = 0$$

$$n=0 \text{ 时, } y(-1) = a^{-1}[y(0) - \delta(0)] = a^{-1}[0 - 1] = -a^{-1}$$

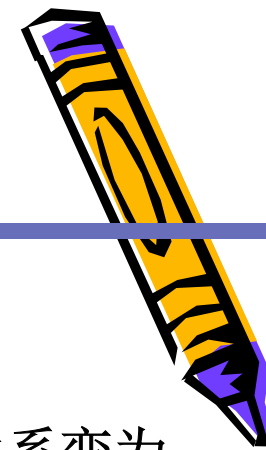
$$n=-1 \text{ 时, } y(-2) = a^{-1}[y(-1) - \delta(-1)] = a^{-1}[-a^{-1} - 0] = -a^{-2}$$

...

$$n=-|n| \text{ 时 } y(n-1) = a^{-1}[y(n) - \delta(n)] = a^{-1}[-a^n - 0] = -a^{n-1}$$

用 n 代替 $n-1$ ，得到通式： $y(n) = -a^n u(-n-1)$

这样的系统是非因果系统，如果 $|a| > 1$ ，则系统是稳定的。



2.2.4 线性常系数差分方程

一些关于差分方程的结论：

- 一个差分方程不能唯一确定一个系统
- 常系数线性差分方程描述的系统不一定是线性时不变的
- 不一定是因果的
- 不一定是稳定的

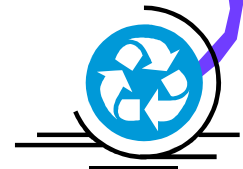
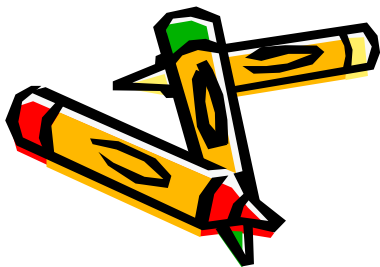


别担心，除非另做说明，本书中的差分方程描述的系统是指线性时不变系统，并且多数是指**因果系统**。



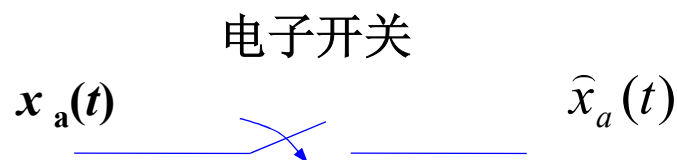
2.2.4 线性常系数差分方程

- **MATLAB**信号处理工具箱中提供的**filter**函数，可以实现线性常系数差分方程的递推解法，调用格式如下：
- $y = \text{filter}(b, a, x, xi);$
- 用函数**filter(b, a, x, xi)**计算输出 y ，如果和输入信号和系统的初始状态有关，称为系统的全响应。如果系统的输入条件为零，就默认 $xi=0$ ，调用格式为 **$y = \text{filter}(b, a, x)$** 。

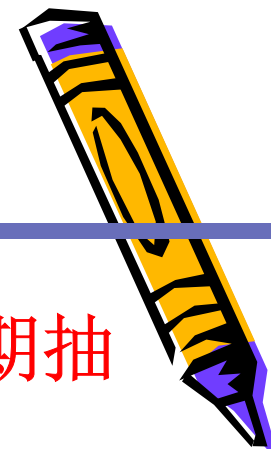


2.3 连续信号的抽样

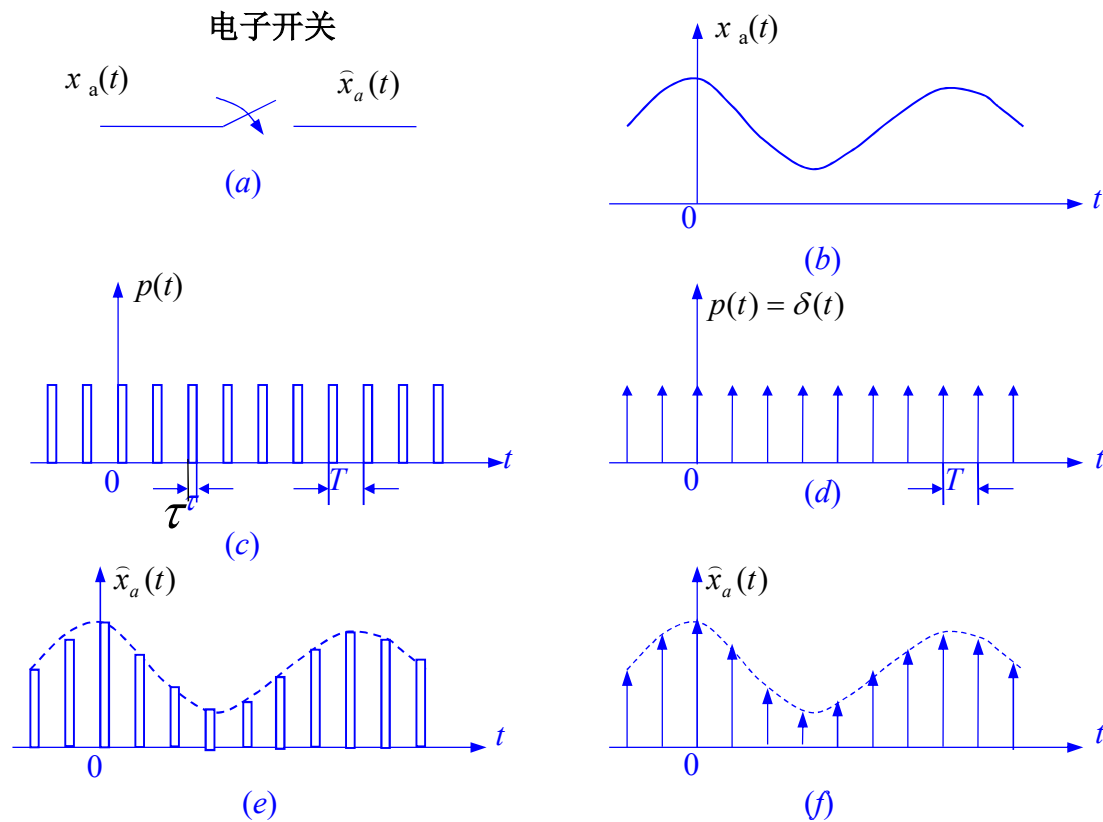
- 离散时间信号通常是由连续时间信号经**周期抽样**得到的。
- 完成抽样功能的器件称为**抽样器**，抽样器可以看成是一个电子开关。开关每隔 **T** 秒闭合一次，便得到一个输出抽样值。
- 在理想情况下，开关闭合时间无穷短。对实际抽样，闭合时间是 **τ** 秒，但 **$\tau \ll T$** 。



抽样器的原理



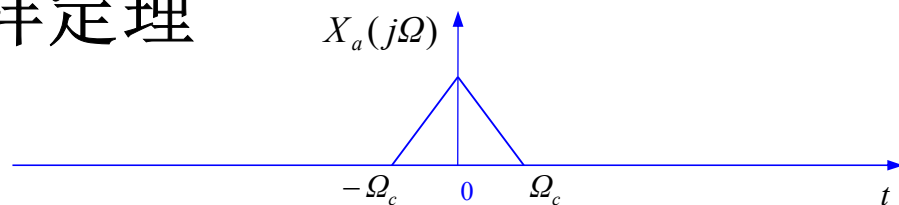
2.3 连续信号的抽样



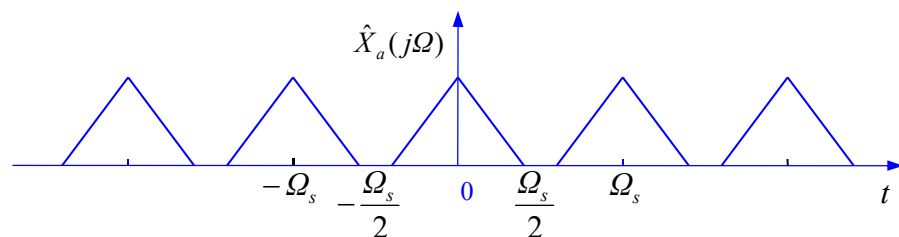
抽样过程可以看作脉冲调幅， $x_a(t)$ 为调制信号，被调脉冲载波是周期为 T 的周期脉冲串。

2.3 连续信号的抽样

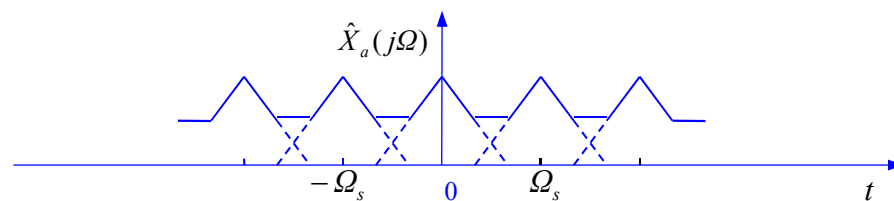
1、采样定理



(a)模拟信号的频谱



(b)采样信号的频谱



(c)采样信号的频谱

$$\Omega_s \geq 2\Omega_c$$

$$\Omega < 2\Omega_c$$



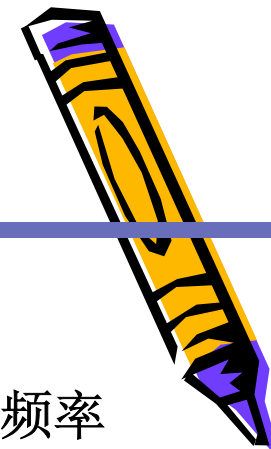
2.3 连续信号的抽样

2、奈奎斯特频率

当对带限信号的抽样满足 $\Omega_g < \Omega_s/2$ 时，采用一个截止频率为 $\Omega_s/2$ 的理想低通滤波器，就可得到不失真的原信号频谱，即可以不失真地还原出原来的连续信号。

能够无失真地恢复出原来模拟信号的最低采样频率称为**奈奎斯特（Nyquist）采样频率**，即奈奎斯特采样频率为信号的最高截止频率的两倍。

实际工程中，信号的频谱不是锐截止，采样频率通常**高于**奈奎斯特采样频率。



2.3 连续信号的抽样

如果满足奈奎斯特抽样定理，则抽样后不会产生频谱混叠，可知

$$\hat{X}_a(j\Omega) = \frac{1}{T} X_a(j\Omega), \quad |\Omega| < \frac{\Omega_s}{2}$$

故将其通过理想低通滤波器

$$G(j\Omega) = \begin{cases} T, & |\Omega| \leq \frac{\Omega_s}{2} \\ 0, & |\Omega| > \frac{\Omega_s}{2} \end{cases}$$

可得到原信号频谱，即在输出端就恢复出了原连续信号。

