第一章 离散时间信号与系统

主要内容:

- § 1.1 离散时间信号-序列
- § 1.2 离散时间系统
- § 1.3 线性差分方程的求解
- § 1.4 时域采样定理
- § 1.5 本章Matlab相关程序

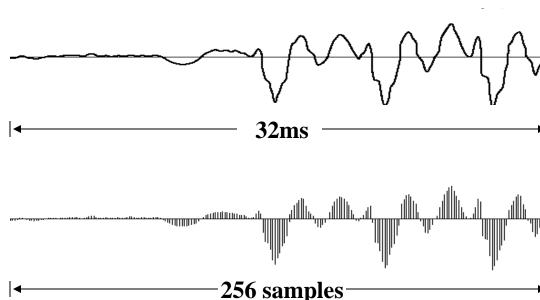


§ 1.1 离散时间信号(序列) Discrete-time signals (Sequences)

一、离散时间信号的由来

离散时间信号(又称序列),是连续时间信号以时间T等间隔采样得到的,T称为采样间隔(单位: 秒)。

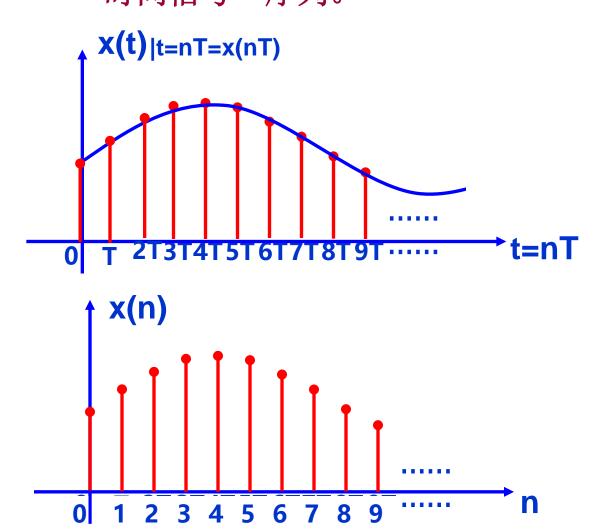
$$T = \frac{32 \times 10^{-3}}{256}$$







❖一般,采样间隔是均匀的,用x(nT)表示离散时间信号在nT点上的值,n为整数。由于x(nT)顺序存放在存储器中,我们通常直接用x(n)表示离散时间信号一序列。







离散时间信号的表示方法

1、用枚举的方式(数列形式)表示:

注:用箭头标出n=0在序列中的位置,上面序列 的x(0)=1

2、用公式表示:

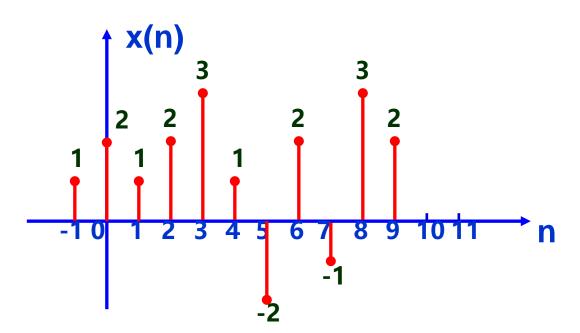
$$x(n) = A \sin(\omega n + \varphi)$$

$$x(n) = \begin{cases} 2^{-n} & n \ge 0 \\ 3^n & n < 0 \end{cases}$$
 以两种写





3、用图形的方式表示:



$$x(0) = 2$$
 $x(1) = 1$
 $x(2) = 2$
 $x(3) = 3$

- ❖ 图中横坐标n表示离散的时间坐标,仅在n为整数时才有意 义,纵坐标代表信号点的值。
- 4、用单位抽样序列表示.



三、序列的基本运算

- 1、序列的和:
- ❖ 两序列的和是指同序号n的序列值逐项对应相加而构成的新序列。
 ★x(n)

$$z(n) = x(n) + y(n)$$

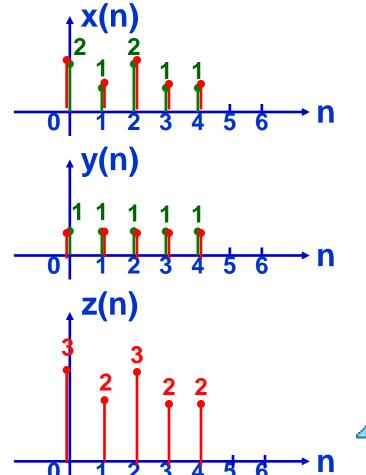
$$z(0) = x(0) + y(0) = 3$$

$$z(1) = x(1) + y(1) = 2$$

$$z(2) = x(2) + y(2) = 3$$

$$z(3) = x(3) + y(3) = 2$$

$$z(4) = x(4) + y(4) = 2$$
.....





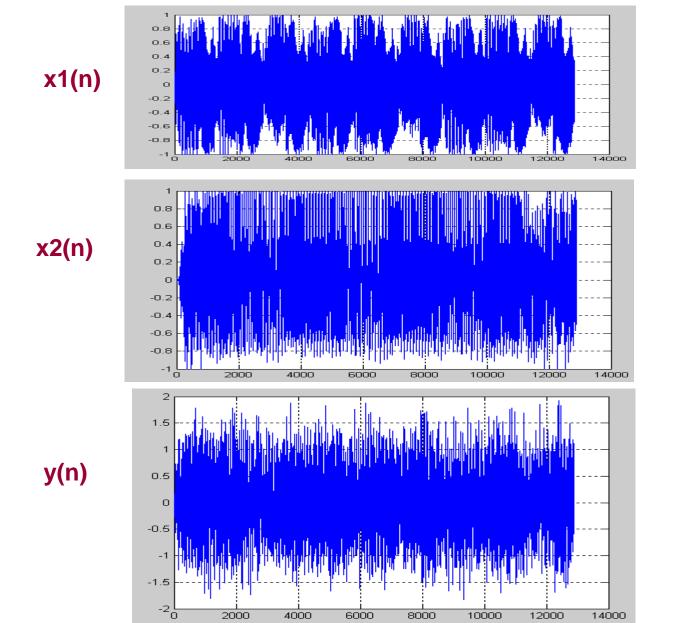


仿真实验(Matlab)

```
x1=wavread('w1.wav');
x2=wavread('w2.wav');
y=x1+x2;
figure(1); plot(x1); grid on;
figure(2); plot(x2); grid on;
figure(3); plot(y); grid on;
wavwrite(y, 'w3.wav');
```



实验结果 y(n) = x1(n)+ x2(n)



'w1.wav'



'w2.wav'





'w3.wav'





2、序列的积:

两序列的积是指同序号n的序列值逐项对应相乘而构成的新序列。

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

$$z(0) = x(0) * y(0) = 2$$

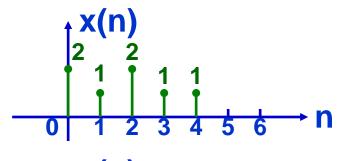
$$z(1) = x(1) * y(1) = 2$$

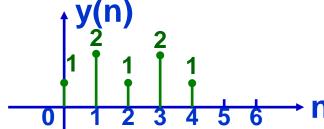
$$z(2) = x(2) * y(2) = 2$$

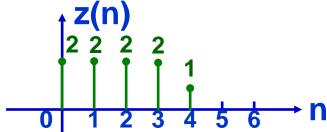
$$z(3) = x(3) * y(3) = 2$$

$$z(4) = x(4) * y(4) = 1$$

.







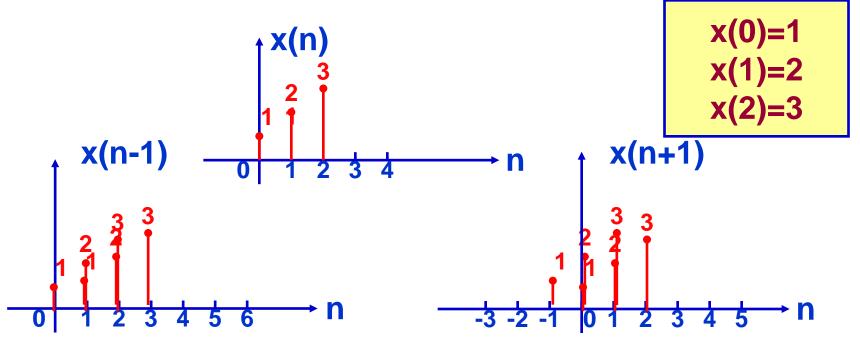


3、序列的移位:

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

设有一序列x(n),当m为正时:

x(n-m)表示序列x(n)逐项依次右移m位后得到的序列。x(n+m)表示序列x(n)逐项依次左移m位后得到的序列。







❖ 实例: 序列右移(序列延迟)的应用

延时单元可以将以前的某采样时刻的数据暂存起来,参与这个时刻的运算。

回声可以用延迟单元来生成。直接声音和它的延迟了R 介质期的第个原声可以用下面的式子来表示(α为回声的衰减系数):

为了生成间隔为R个周期的多重回声,可将上式改为:

$$y(n) = x(n) + \alpha x(n-R) + \alpha^2 x(n-2R) + \dots + \alpha^{N-1} x(n-(N-1)R) \quad |\alpha| < 1$$



混响1: €

 α =0.3, R=5000

混响2: ●

 α =0.3, R=10000

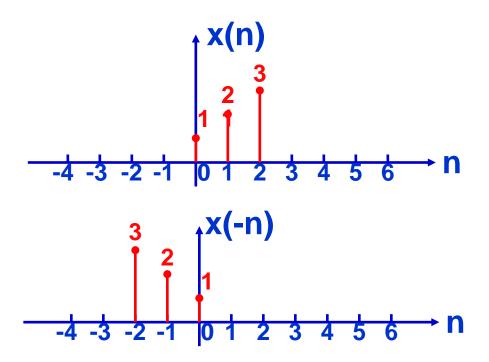


4、序列的反褶:

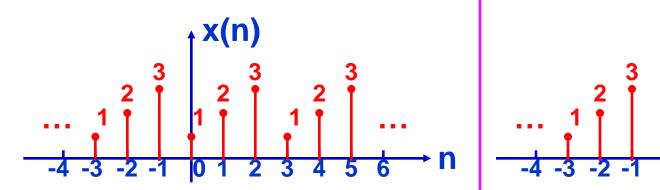
$$y(n) = x(-n)$$

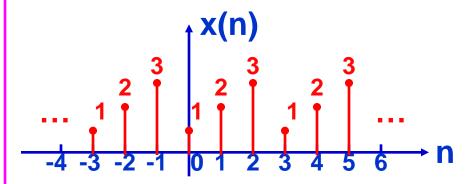
设有序列x(n),

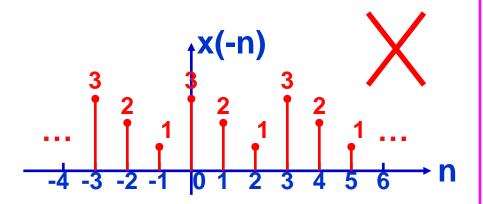
则x(-n)是以n=0为纵轴将x(n)反褶后的序列。

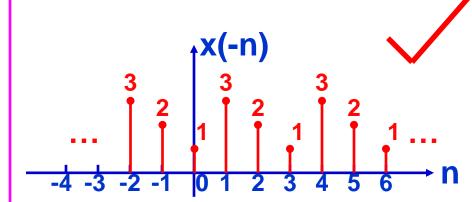








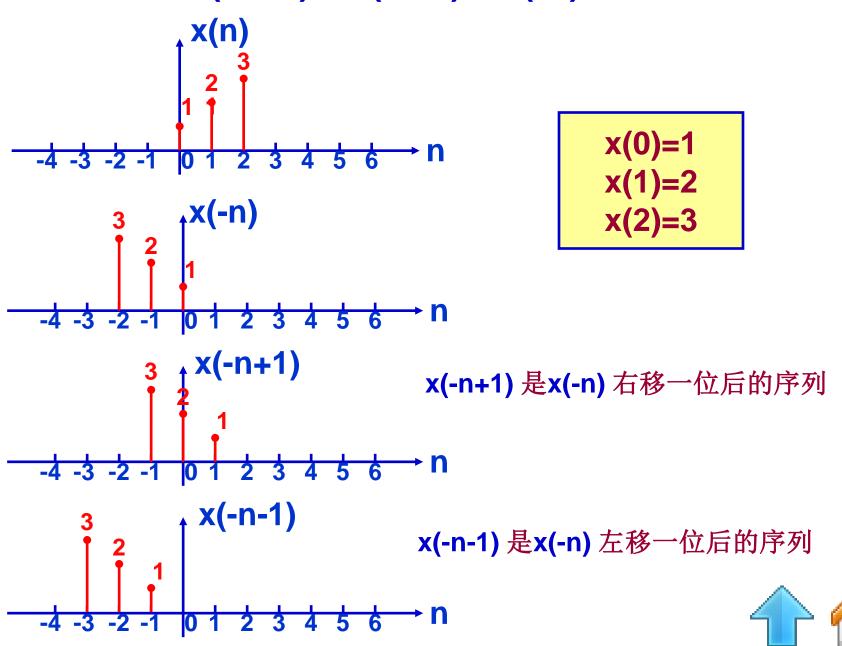








❖ 思考: x(-n+1)和x(-n-1)与x(-n)的移位关系?



❖ 仿真实验(Matlab)

x = wavread('w2.wav');
y = flipIr(x);
figure(1); plot(x); grid on;
figure(2); plot(y); grid on;
wavwrite(y,'w4.wav');

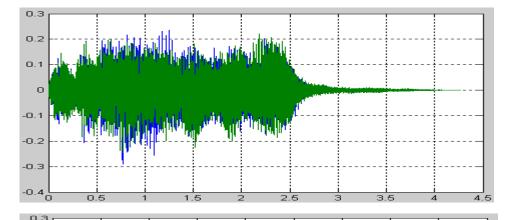
%读入声音文件

%反褶

%画图显示结果

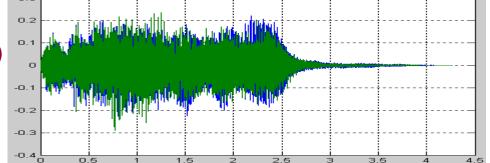
%结果保存为声音文件

















5、累加

设序列x(n),则x(n)的累加序列y(n)定义为:

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

它表示y(n)在某一个n0上的值等于这一个n0上的x(n0)以及n0从前的所有n值上的x(n)值之和。

例如:

$$x(n) = \begin{cases} \frac{1}{2} \left(\frac{1}{2}\right)^n & n \ge -1 \\ 0 & n < -1 \end{cases} \implies y(n) = \begin{cases} \sum_{k=-1}^{n} \frac{1}{2} \left(\frac{1}{2}\right)^n & n \ge -1 \\ 0 & n < -1 \end{cases}$$





6、差分运算

- * 前向差分: $\Delta x(n) = x(n+1) x(n)$
- * 后向差分: $\nabla x(n) = x(n) x(n-1)$

差分运算反映了序列x(n)的幅值变化规律。

7、序列的时间尺度(比例)变换

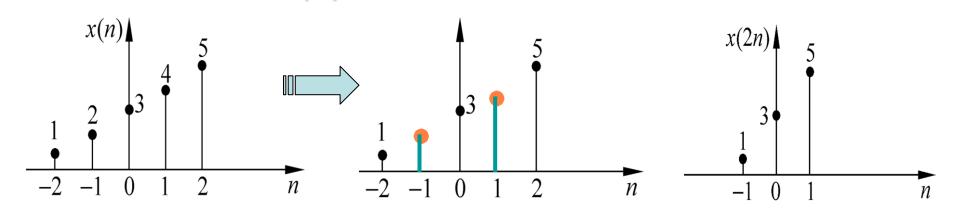
设某序列为x(n),则其时间尺度变换序列为x(mn)或x(n/m),m为正整数。

- ❖ x(mn) 为抽取序列
- ❖ x(n/m)为插值序列



抽取序列:

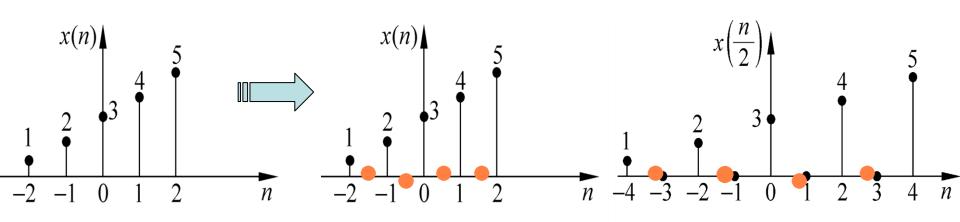
x(mn):对x(n)进行抽取运算不是简单在时间轴上按比例增加到m倍以1/m倍的取样频率每隔m-1个点抽取1点。 保留 x(0)





插值序列:

x(n/m): 对x(n)进行插值运算 表示在原序列x(n)相邻两点之间插入 m-1个零值点 保留 x(0)





8、卷积和

❖ 卷积积分是求连续线性时不变系统输出响应的主要方法。

x(t)
$$y(t) = x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(m)h(t-m)dm$$

❖ 卷积和是求离散线性时不变系统输出响应的主要方法。

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



多项式乘法

$$(x+1)(x^2+2x+5) = (x^3+2x^2+5x)+(x^2+2x+5)$$
$$= x^3+3x^2+7x+5$$

❖上式结果多项式中系数通过先逐项相乘再合并同 类项的方法得到,需两步操作才行。

有没有办法一次操作就可以得到这些系数呢?



多项式相乘,相当于系数卷积

$$x+1$$

$$\frac{5+2x+x^2}{x^3} \longrightarrow x^3$$

$$x+1$$

$$\frac{5+2x+x^2}{2x^2+x^2=3x^2} \longrightarrow 3x^2$$

$$x+1$$

$$\frac{5+2x+x^2}{5x+2x=7x} \longrightarrow 7x$$

$$x+1$$

$$\frac{5+2x+x^2}{5} \longrightarrow 5$$

这种计算方法总结如下:

反褶:一般多项式都是按x的降 幂排列,这里将其中一个多项 式的各项按x的升幂排列。

平移:将按x的升幂排列的多项 式每次向右平移一个项。

相乘: 垂直对齐的项分别相乘

求和: 相乘的各结果相加

反褶、平移、相乘、求和 -这是 "卷积"的计算过程。

卷积的表达式

多项式
$$x+1$$
 的系数 $[a(1)a(0)]=[1\ 1]$ 多项式 x^2+2x+5 的系数 $[b(2)b(1)b(0)]=[1\ 2\ 5]$ 二者想乘所得的多项式 x^3+3x^2+7x+5 的系数 $[c(3)c(2)c(1)c(0)]=[1\ 3\ 7\ 5]$

利用上面的计算方法, 我们很容易得到:

$$c(0) = a(0)b(0)$$

 $c(1) = a(0)b(1) + a(1)b(0)$
 $c(2) = a(0)b(2) + a(1)b(1) + a(2)b(0)$
 $c(3) = a(0)b(3) + a(1)b(2) + a(2)b(1) + a(3)b(0)$



卷积公式推广

在上面的基础上推广一下:

$$c(4) = a(0)b(4) + a(1)b(3) + a(2)b(2) + a(3)b(1) + a(4)b(0)$$

假定两个多项式的系数分别为 $a(n), n = 0 \sim n1, b(n), n = 0 \sim n2$

这两个多项式相乘所得的多项式系数为才c(n),则;

$$c(n) = \sum_{k=0}^{\infty} a(k)b(n-k), n = 0 \sim (na+n2)$$

上面这个式子就是的a(n),b(n)卷积的表达式

通常我们把 a(n),b(n) 的卷积记为:a(n)*b(n)

其中*表示卷积运算符。



多项式乘法给了我们启发:如果信号可以分解为类似多项式的这种形式!

$$a_2x^2 + a_1x + a_0$$
,同时满足 $x^n = f(n\omega_0)$

则两个信号相乘的结果就可以通过卷积计算

注:之所以强调, $x^n=f\left(n\omega_0\right)$ 是因为频谱分析通常关心各频率成分的大小(任何一个周期信号都可以表示为多个频率分量之和;直流分量,基波分量(角频率 $\omega_0=2\pi f_0$),2次谐波分量(角频率为 $2\omega_0$),3次谐波分量(角频率为 $3\omega_0$)等等,所以我们希望多项式中的各项是 $n\omega_0$ 的函数。



时域相乘, 相当于频域卷积

上面这种把信号表示成形式类似于多项式的方法,本质上就是傅里叶级数展开,多项式中各项的系数实际就是傅里叶级数器,

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} c_k e^{jk\omega_0t}$$

信号的傅立叶级数展开



卷积和计算的四个步骤:

```
翻转: x(m), h(m) → h(-m)

移位: h(-m) → h(n-m)

n为正数时, 右移n位

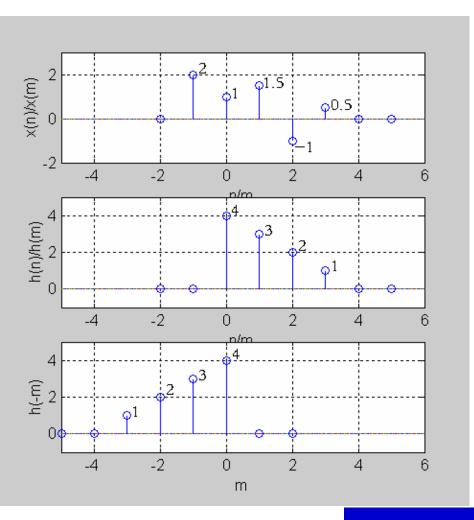
n为负数时, 左移n位

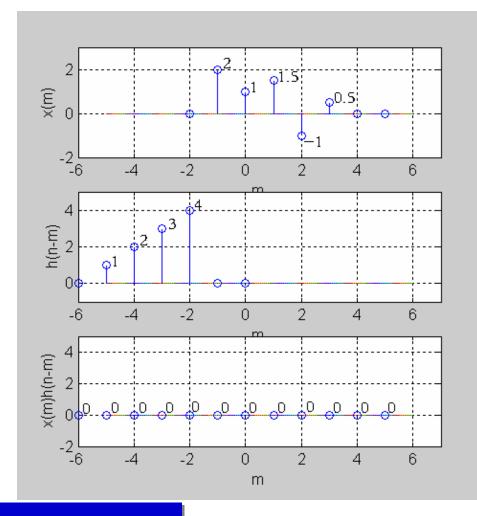
相乘: h(n-m) • x(m) (m值相同)

相加: y(n) = ∑{h(n-m) • x(m)}
```



举例说明卷积过程

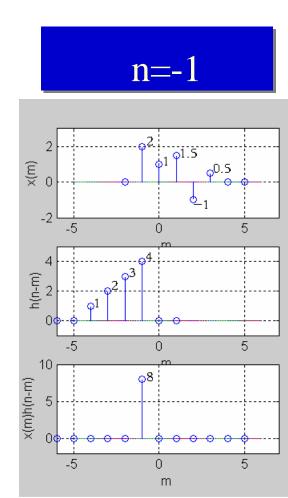




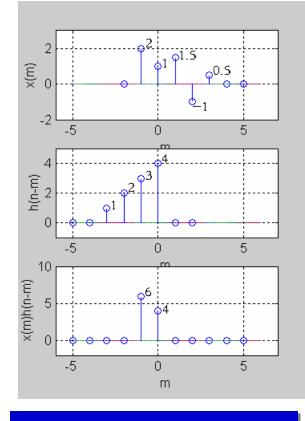
 $n \le -2, y(n)=0$



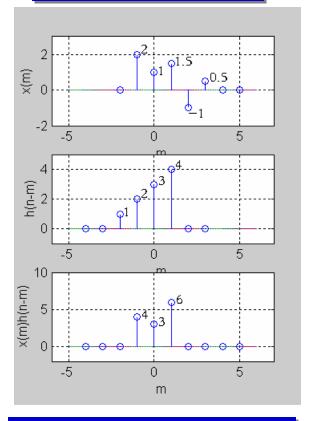








$$n=1$$



$$y(-1)=8$$

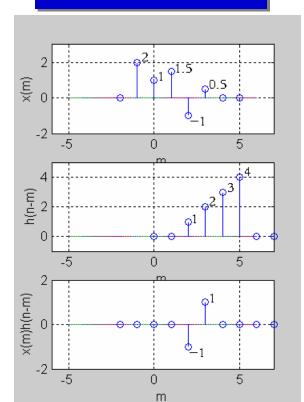
$$y(0)=6+4=10$$

$$y(1)=4+3+6=13$$

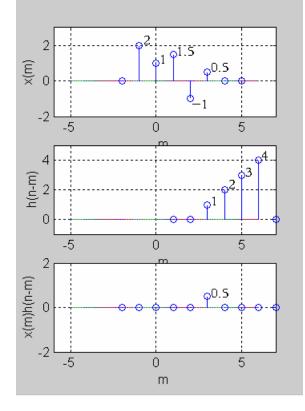


• • • •

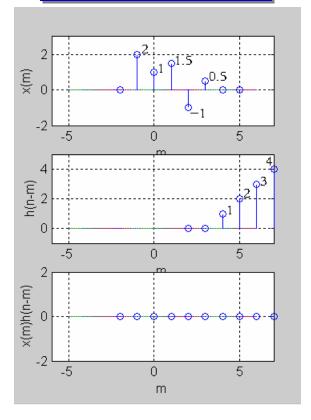




n=6



n=7



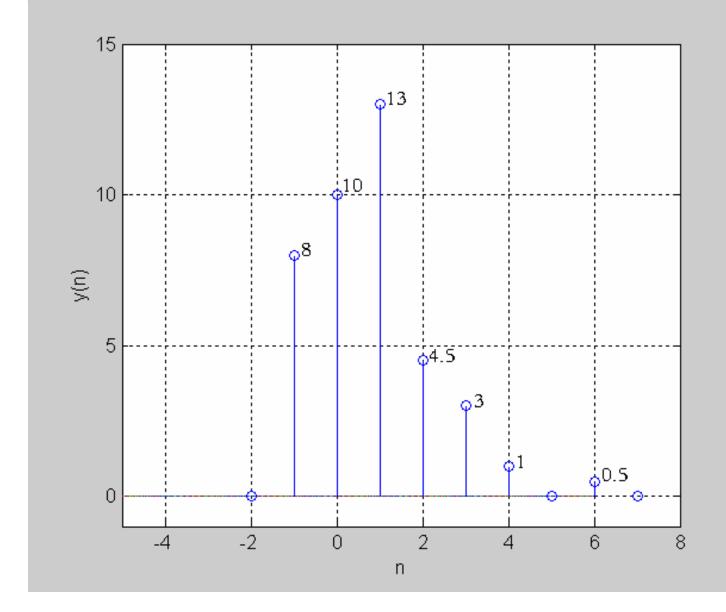
$$y(5) = -1 + 1 = 0$$

$$y(6)=0.5$$

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











卷积和与两序列的前后次序无关

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

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

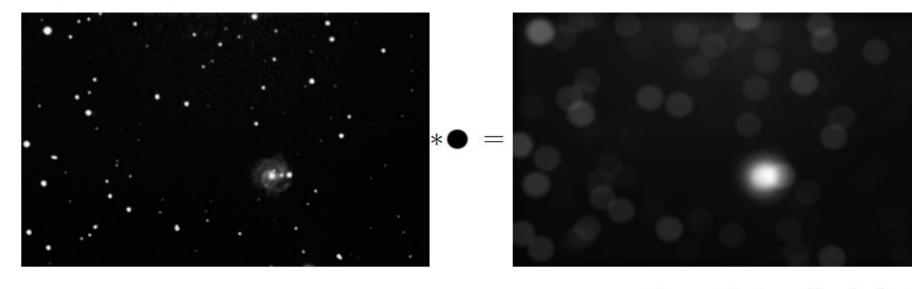
$$m=n-k$$

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



Convolution: optics example

If a projective lens is out of focus, the blurred image is equal to the original image convolved with the aperture shape (e.g., a filled circle):

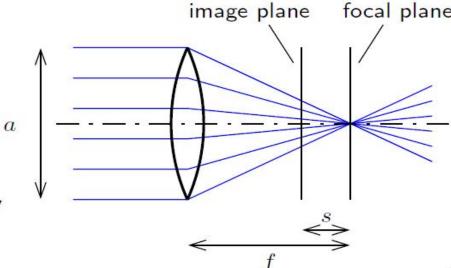


Point-spread function h (disk, $r = \frac{as}{2f}$):

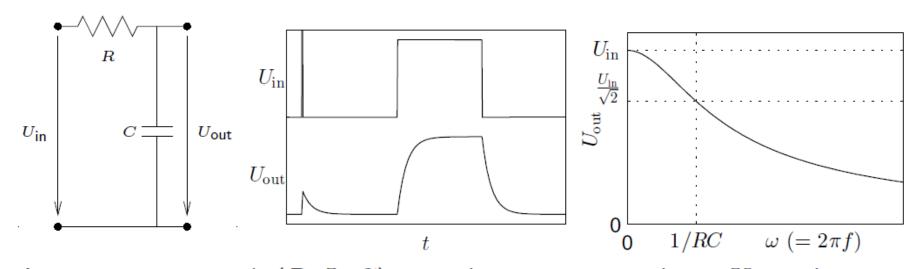
$$h(x,y) = \begin{cases} \frac{1}{r^2\pi}, & x^2 + y^2 \le r^2 \\ 0, & x^2 + y^2 > r^2 \end{cases}$$

Original image I, blurred image B = I * h, i.e.

$$B(x,y) = \iint I(x-x',y-y') \cdot h(x',y') \cdot dx'dy'$$



Convolution: electronics example



Any passive network (R, L, C) convolves its input voltage U_{in} with an impulse response function h, leading to $U_{out} = U_{in} * h$, that is

$$U_{\text{out}}(t) = \int_{-\infty}^{\infty} U_{\text{in}}(t - \tau) \cdot h(\tau) \cdot d\tau$$

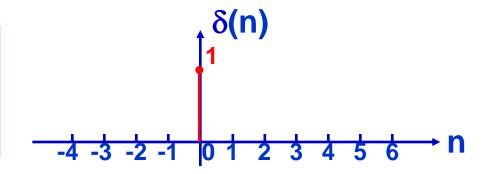
In the above example:

$$\frac{U_{\text{in}} - U_{\text{out}}}{R} = C \cdot \frac{\mathsf{d}U_{\text{out}}}{\mathsf{d}t} , \qquad h(t) = \left\{ \begin{array}{c} \frac{1}{RC} \cdot \mathsf{e}^{\frac{-t}{RC}}, & t \ge 0 \\ 0, & t < 0 \end{array} \right.$$

四、常用的典型序列

1、单位取样序列δ(n) -Unit sample sequence

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

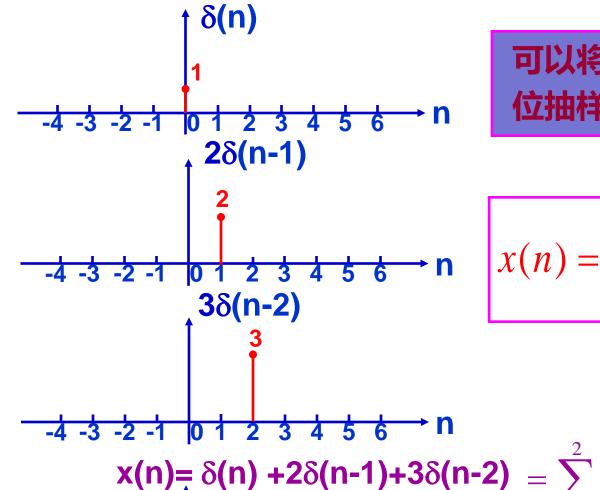


- $\delta(n)$ 是一个脉冲幅度为1的现实序列。
- ❖ $\delta(t)$ 是脉宽为零,幅度为 ∞ 的一种数学极限,是 非现实信号。
- ❖单位取样序列亦称单位脉冲序列,或时域离散冲激。





❖ 用单位取样序列δ(n)表示任意序列



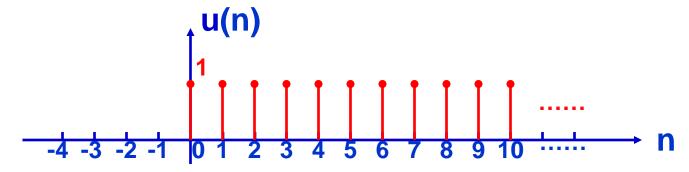
可以将任意序列表示成单 位抽样序列的移位加权和

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

$$x(n) = \delta(n) + 2\delta(n-1) + 3\delta(n-2) = \sum_{m=0}^{2} x(m)\delta(n-m)$$
 (其中, $x(0)=1$, $x(1)=2$, $x(2)=3$)

2、单位阶跃序列u(n) -Unit step sequence

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



❖ 用单位阶跃序列u(n)表示单位取样序列 $\delta(n)$:

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

 \Rightarrow 用单位取样序列 $\delta(n)$ 表示单位阶跃序列u(n):

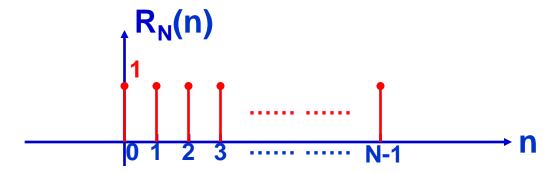
$$u(n) = \sum_{m=0}^{\infty} \delta(n-m)$$





3、矩形序列 $R_N(n)$ - Rectangular sequence

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



❖ 用单位阶跃序列u(n)表示矩形序列R_N(n):

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

 \Rightarrow 用单位取样序列 $\delta(n)$ 表示矩形序列 $R_N(n)$:

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

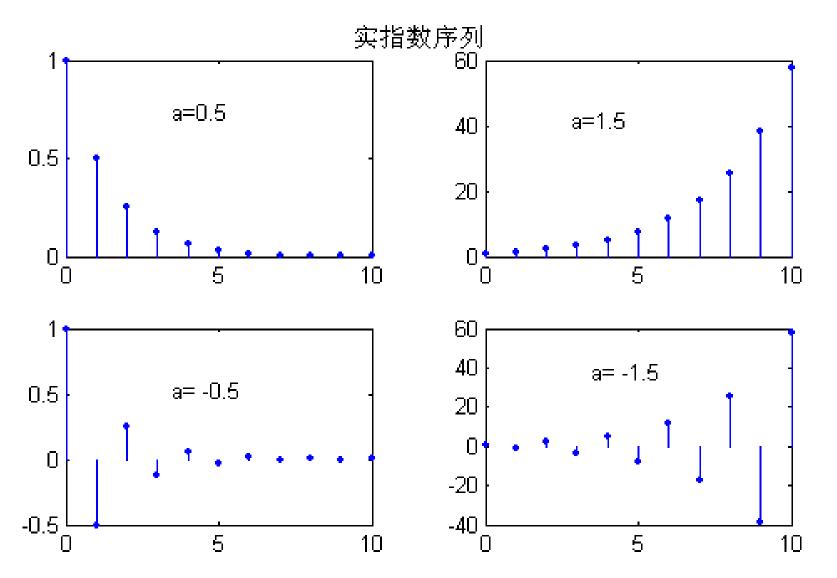


4、实指数序列 Real-valued exponential sequence

$$x(n) = a^n u(n) = \begin{cases} a^n & n \ge 0 \\ 0 & n < 0 \end{cases}$$

- ❖ 当|a|≥1时,序列发散。
- ❖ 当|a|< 1时,序列收敛。
- ❖ 当|a|< 1, 且a<0时, 序列是摇动的</p>







Why are exponential functions useful?

Adding together two exponential functions with the same base z, but different scale factor and offset, results in another exponential function with the same base:

$$A_1 \cdot z^{t+\varphi_1} + A_2 \cdot z^{t+\varphi_2} = A_1 \cdot z^t \cdot z^{\varphi_1} + A_2 \cdot z^t \cdot z^{\varphi_2}$$
$$= (A_1 \cdot z^{\varphi_1} + A_2 \cdot z^{\varphi_2}) \cdot z^t = A \cdot z^t$$

Likewise, if we convolve a sequence $\{x_n\}$ of values

$$\ldots, z^{-3}, z^{-2}, z^{-1}, 1, z, z^2, z^3, \ldots$$

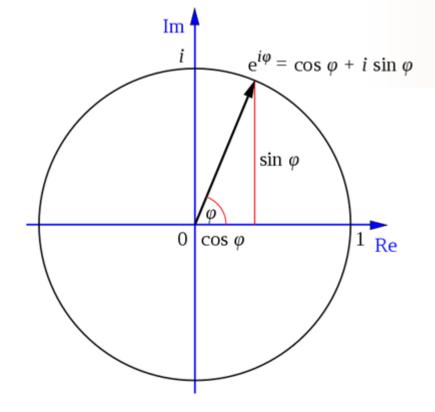
 $x_n=z^n$ with an arbitrary sequence $\{h_n\}$, we get $\{y_n\}=\{z^n\}*\{h_n\}$,

$$y_n = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x_{n-k} \cdot h_k = \sum_{k=-\infty}^{\infty} z^{n-k} \cdot h_k = z^n \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} z^{-k} \cdot h_k = z^n \cdot H(z)$$

where H(z) is independent of n.

Exponential sequences are closed under convolution with arbitrary sequences.

The same applies in the continuous case.



高斯曾经说: "一个人第一次看到欧拉公式而不感到它的魅力,他不可能成为数学家。" 虽然不敢肯定她是世界上"最伟大公式",但是可以肯定它是最完美的数学公式之一。

为什么欧拉公式被称为世界上最完美的公式了?

- 1、自然数的"e"含于其中。 自然对数的底,大到飞船的速度,小至蜗牛的螺线,谁能够离开它? 有了 e 就有了微积分。
- 2、最重要的常数 π 含于其中。 世界上最完美的平面对称图形是圆。**有了 π 就有了圆函数,也就是三角函数**(π和e是两个最重要的无理数!)
- 3、最重要的运算符号 + 含于其中。**有了加号,可以得到其余运算符号**。减号是加法的逆逆运算,乘法是累计的加法······
- 4、最重要的关系符号 = 含于其中。 从你一开始学算术,最先遇见它,相信你也会同意这句话。
- 5、最重要的两个元在里面。零元0 ,单位1 ,是构造群,环,域的基本元素,**有了0,1,就可以得到其他的数字**。
- 6、最重要的虚单位 i 也在其中。 虚单位 i 使数轴上的问题扩展到了平面,有了 i 就有了虚数,平面向量与其对应,也就有了哈密尔的 4 元数,现实的空间与其对应。

5、正弦序列 -Sinusoidal sequence

$$x(n) = \sin n \omega_0, \quad x(n) = \cos n \omega_0$$

> 正弦序列的由来

对连续时间正弦信号取样可以得到正弦序列。

其中, $\omega_0 = \Omega_0 T$, T是取样间隔(取样周期)。

 ω_0 称为数字域频率, Ω_0 称为模拟域频率。



Why are sine waves useful?

1) Adding together sine waves of equal frequency, but arbitrary amplitude and phase, results in another sine wave of the same frequency:

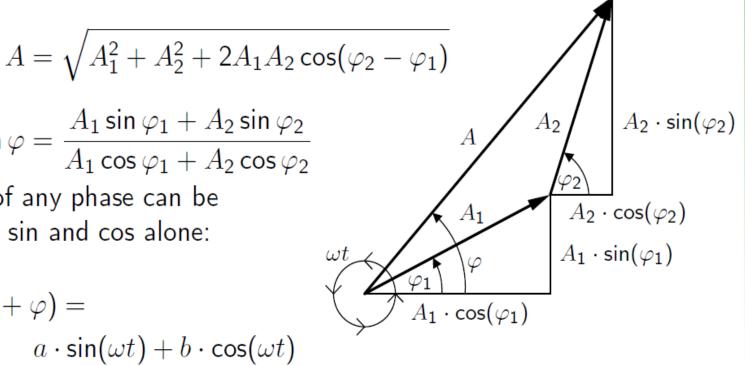
$$A_1 \cdot \sin(\omega t + \varphi_1) + A_2 \cdot \sin(\omega t + \varphi_2) = A \cdot \sin(\omega t + \varphi)$$

with

$$\tan \varphi = \frac{A_1 \sin \varphi_1 + A_2 \sin \varphi_2}{A_1 \cos \varphi_1 + A_2 \cos \varphi_2}$$

Sine waves of any phase can be formed from sin and cos alone:

$$A \cdot \sin(\omega t + \varphi) = a \cdot \sin(\omega t) + b \cdot \cos(\omega t)$$



with $a = A \cdot \cos(\varphi)$, $b = A \cdot \sin(\varphi)$ and $A = \sqrt{a^2 + b^2}$, $\tan \varphi = \frac{b}{a}$.

> 数字域频率和模拟域频率

- *数字域频率是模拟域频率的T倍,以后我们就以 α 表示数字域频率, Ω 表示模拟域频率(Ω 也表示模拟域角频率, $\Omega = 2\pi f$,f表示模拟域线频率)。
- ❖ 当序列是周期的时,表示正弦序列的序列值重复变化的快慢。

例: $\omega = 0.01\pi$, 则序列值每200个重复一次正弦循环 $\omega = 0.1\pi$, 则序列值每20个重复一次正弦循环

❖ Ω 的量纲为弧/秒, α 的量纲为弧。



5、复指数序列 Complex-valued exponential sequence

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

- ❖ 复指数序列ejon 作为序列分解的基单元, 在序列的傅里叶分析中起着重要的作用。
- 一个系统输入复指数信号,输出必定也是复指数信号。
- 利用复指数信号可描述各种基本信号,如直流信号、指数信号、正弦或余弦信号以及增长或衰减的正弦与余弦信号。利用复指数信号可使许多运算和分析得以简化。

五、序列的周期性

1、定义

如果对于所有n存在一个最小的正整数N,使得:

$$x(n) = x(n+N)$$

成立,则称x(n)为周期序列,周期为N。

2、正弦序列的周期性

正弦信号:
$$x(n) = A \sin(n\omega_0 + \varphi)$$

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

$$= A \sin[N\omega_0 + n\omega_0 + \varphi]$$

若 $Nω_0 = 2kπ$, 当k为整数时(即 $Nω_0$ 为2π的整数倍)

,则有: x(n)=x(n+N), x(n)为周期信号。



$$ightarrow$$
 观察 $N\omega_0 = 2k\pi$: (即 $N = \frac{2\pi}{\omega_0} \cdot k$)

(1) 当 $2\pi/\omega_0$ 为整数时:

k=1,则 $N=2\pi/\omega_0$ 为最小整数,且保证x(n)=x(n+N)。

例 序列 $x(n) = 5\sin(\frac{\pi}{4}n + 3)$ 因为 $2\pi/\omega = 8$,所以是一个周期序列,其周期N=8。

(2)2π/ω为有理数而非整数时,仍然是周期序列,周期大于 2π/ω

例 序列 $x(n) = 2\cos(\frac{3\pi}{4}n + 7)2\pi/\omega = 8/3$ 是有理数,所以是周期序列,取k=3,得到周期N=8。

(3) 当 $2π/ω_0$ 为无理数时:

任何k都不能使N为整数,此时x(n)不是周期性的。

3、讨论

一个正弦序列若由一个连续正弦信号抽样而得,那么抽样时间间隔 T 和连续正弦信号的周期 T_0 之间应该是什么关系才能使所得到的抽样序列仍为周期序列?



设连续正弦信号为x(t):

$$x(t) = A \sin(\Omega_0 t + \phi)$$

连续信号x(t)的角频率为
$$\Omega_0 = 2\pi f_0$$

连续信号x(t)的周期为
$$T_0 = \frac{1}{f_0} = \frac{2\pi}{\Omega_0}$$

若对x(t)抽样,设抽样时间间隔为T,有:

$$x(n) = x(t)|_{t=nT} = A \sin(\Omega_0 nT + \phi)$$





若令ω0为数字频率,它满足:

$$\omega_0 = \Omega_0 T = \Omega_0 \frac{1}{f_s} = 2\pi \frac{f_0}{f_s} = 2\pi \frac{T}{T_0}$$

其中 f_s 是抽样频率, ω_0 是相对频率,是连续信号角频率 Ω_0 相对抽样频率 f_s 的频率。

$$\Rightarrow x(n) = x(t)|_{t=nT} = A \sin(\Omega_0 nT + \phi)$$
$$= A \sin(\omega_0 n + \phi)$$





在分析一个序列的周期性时,是通过分析 $2\pi/\omega_0$ 的值来实现的。

$$\frac{2\pi}{\omega_0} = \frac{2\pi}{\Omega_0 T} = \frac{T_0}{T}$$

(1) 当 $2\pi/\omega_0$ 为整数时:

$$\frac{2\pi}{\omega_0} = \frac{T_0}{T} = N$$

说明:连续正弦信号x(t)的周期T₀是抽样间隔的整数倍,或者说,是在一个连续信号的周期T₀内以T为采样间隔采样了N个点。



(2) 当 $2\pi/\omega_0$ 为有理数时:

$$\frac{2\pi}{\omega_0} = \frac{T_0}{T} = \frac{N}{K} \longrightarrow NT = KT_0$$

说明: 在K个连续正弦信号x(t)的周期T₀内以T为采样间隔 采样了N个点。

例如:序列

$$x(n) = \sin(\frac{3}{7}\pi n)$$
 $\frac{2\pi}{\omega_0} = \frac{N}{K} = \frac{T_0}{T} = \frac{14}{3}$

x(n)的周期是14,在3个连续信号周期T₀内采样了14个点



