

基本振念

《数字信号处理》第一部分



提纲

- ■信号
- ■信号处理
- ■典型信号及运算
- ■信号的分解与重构



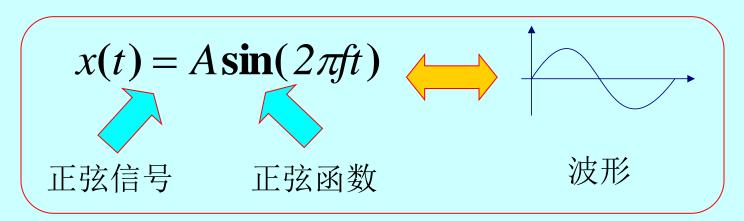


信 号

- ■信号
- ■信号处理
- ■典型信号及运算
- ■信号的分解与重构

信号(Signal)

■信号可以是一个实际物理信号,也可以是一个数学 函数或序列



■信号处理中

信号 = 函数 (序列)





- ■信号有两类
 - ■自然和物理信号:语音、图像、地震信号、生理信号
 - ■人工产生经自然作用或影响形成的信号: 雷达信号、通讯信号、医用超声信号、机械振动和噪声
- ■信号蕴含一定的信息,如:
 - ■图像信号包含物体、颜色、明暗等信息
 - ■利用地震信号可以推断出震源、震级等信息
- ■信号与信息的关系
 - ■信号是信息的表现形式,信息则是信号的具体内容





- ■工程信号处理中
 - ■信号是指利用传感器进行测量所获得的位移、速度、加速 度、温度、应力、应变、压力等数据
- ■信号通常是一个自变量或几个自变量的函数
 - ■如果仅有一个自变量,则称为一维信号
 - ■如果有两个以上的自变量,则称为多维信号
- ■自变量可以是时间、距离或者空间位置等
 - ■一般来说,可以将信号看作为时间的函数





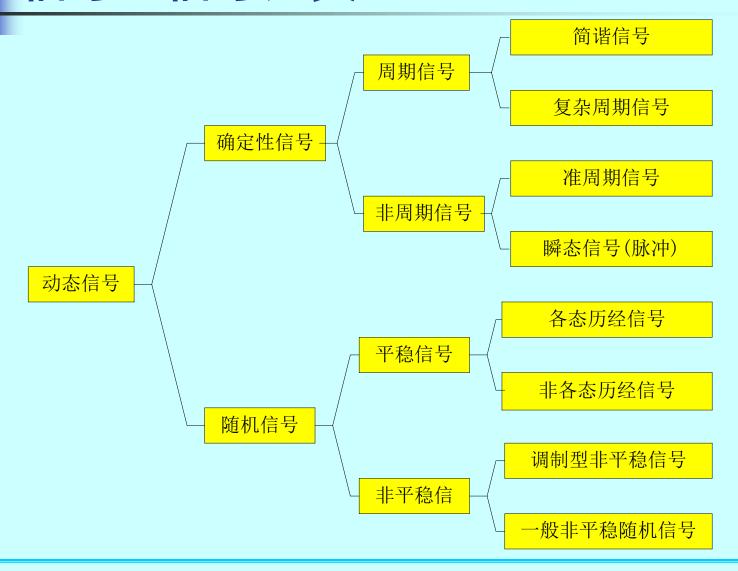
- 离散时间信号(Discrete Time Signal)
 - ■若 t 仅在时间轴的离散点上取值,则称x(t)为离散时间信号
 - ■对模拟信号x(t)进行等间隔采样,采样间隔(抽样周期)为T, 得到离散时间信号:

$$x(t)|_{t=nT} = x(nT), \quad n = -N_1, \dots, -1, 0, 1, \dots, N_2$$

- ■若采样间隔T归一化为1,离散时间信号x(nT)可简记为x(n),称为离散时间序列(Discrete Time Series)
- ■x(n)的幅值可以在一定范围连续取值
- 数字信号(Digital Signal)
 - 5x(n)在时间和幅值上均取离散值时,就称为数字信号(离散信号)



信号: 信号分类





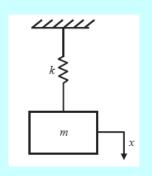
准周期信号

- 信号:确定性信号
- ■对于确定性的物理过程,如果描述系统性态的状态 变量可以用确定的时间函数来表述,那么,经过测 量所获得的数据就是确定性信号
- ■确定性信号 => 周期性信号、非周期性信号
- ■周期性信号 => 简谐信号、复杂周期信号
 - ■描述简谐信号的基本参数是频率、振幅和初始相位
 - ■复杂周期信号可由傅里叶级数展开成一系列离散的简谐分 量, 其中任意两个分量的频率之比为有理数
- ■非周期信号 => 准周期信号、瞬态信号



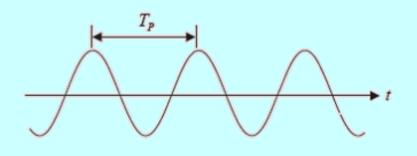
信号: 确定性信号示例

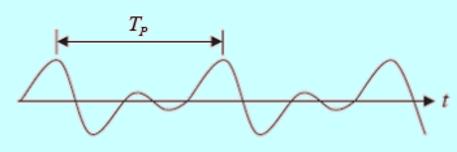
■周期信号



$$m\ddot{x} + kx = 0$$

$$x(t) = A\cos(\sqrt{k/m} \cdot t)$$
 $t \ge 0$





简谐信号

复杂周期信号

周期信号示例

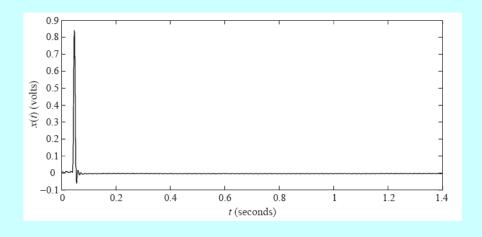


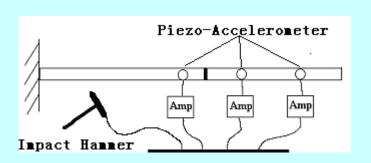


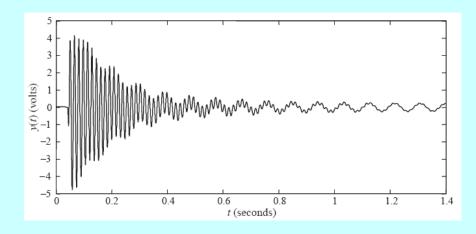
信号: 确定性信号示例

■瞬态信号











信号: 随机信号

非各态历经信号

调制型非平稳信号

一般非平稳随机信号

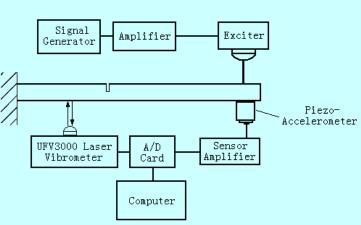
- 当描述系统性态的状态变量不能用确切的时间函数来表述,无法确定状态变量在某瞬时的确切数值, 其物理过程具有不可重复性和不可预知性时,则称 这样的物理过程是随机的。描述它们的测量数据就 是随机信号,在数学上也称为随机过程
- 随机信号 => 平稳随机信号、非平稳随机信号
 - ■如果一个随机信号的概率分布规律与统计特性不随时间的 推移而变化,就称为平稳随机信号,反之即为非平稳随机 信号
 - ■随机信号处理主要研究其概率分布以及统计特性规律

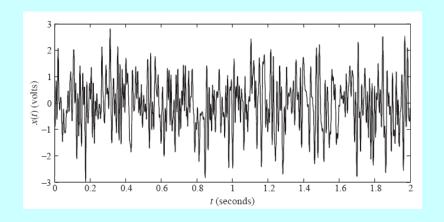


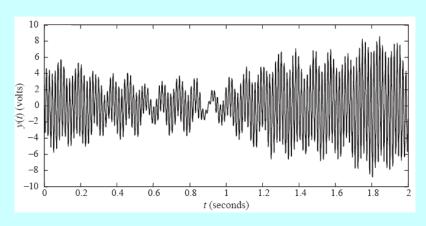
信号: 随机信号示例

■随机激励下的梁的响应







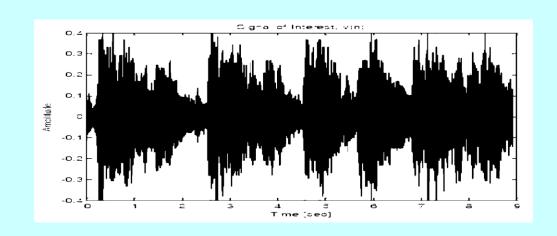




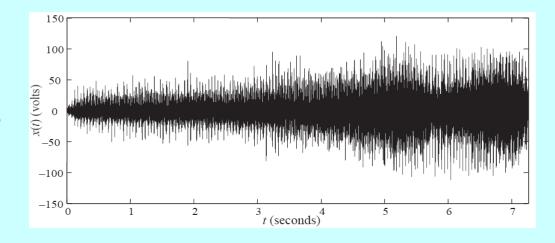
信号: 随机信号示例

■声音信号

Hallelujah



helicopter flyover noise

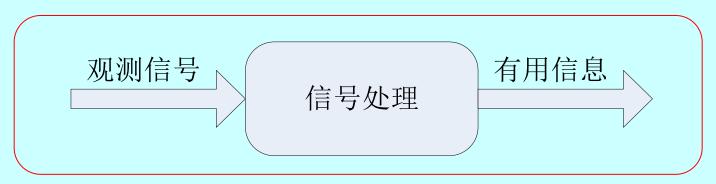






- ■信号
- ■信号处理
- ■典型信号及运算
- ■信号的分解与重构

- ■原始信号往往只能提供十分有限的信息
- ■因此,信号必须经过适当的加工处理才能够表现出 我们所感兴趣的特征信息
- ■信号处理
 - ■对观测信号进行加工处理以便抽取出有用信息的过程
 - ■用来对观测信号进行适当的转换,从而形成特征更加明显和易于分析的新"信号"的一种技术







■信号处理的目的

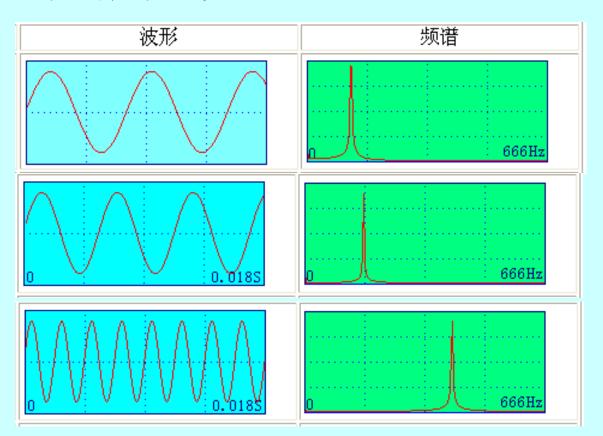
- ■特征抽取:将信号转换成易于分析和识别的形式
- ■去伪存真:去除信号中冗余和次要成分,如噪声
- ■信号编码:把信号变成易于传输、交换和存储的形式
- ■信号解码:从编码信号中恢复出原始信号

■本课程主要内容

- ■频谱分析 -- 特征抽取
- ■信号滤波 --去伪存真



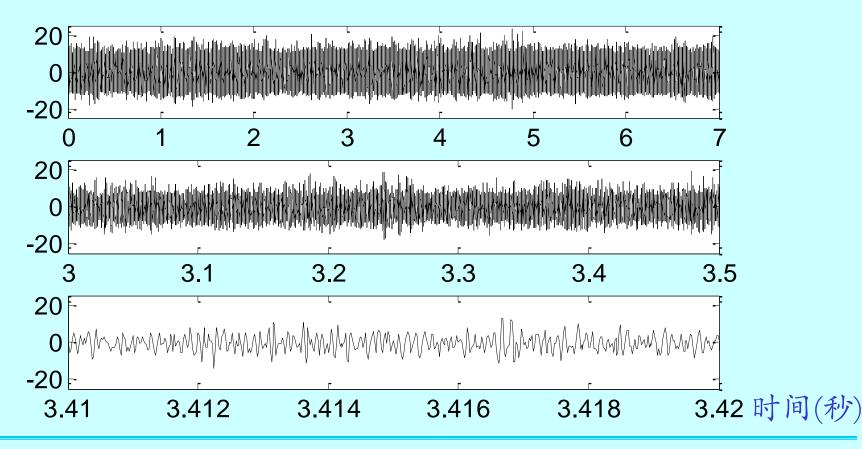
- ■频谱分析
 - ■时域和频域的对应关系





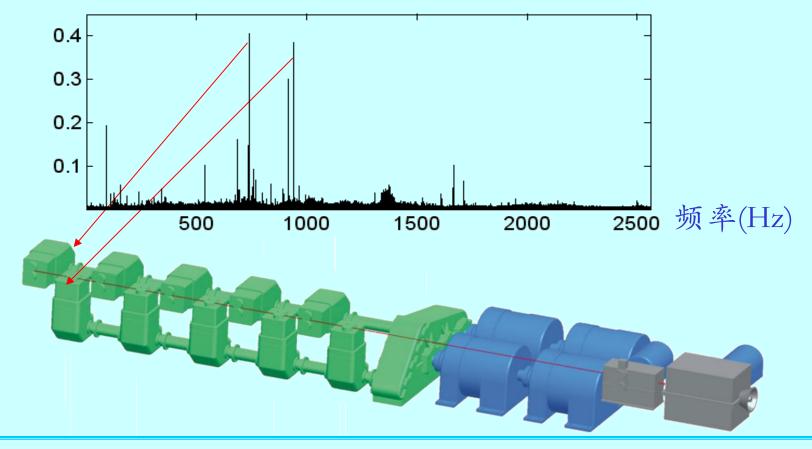


- ■频谱分析
 - ■齿轮箱的振动时域数据



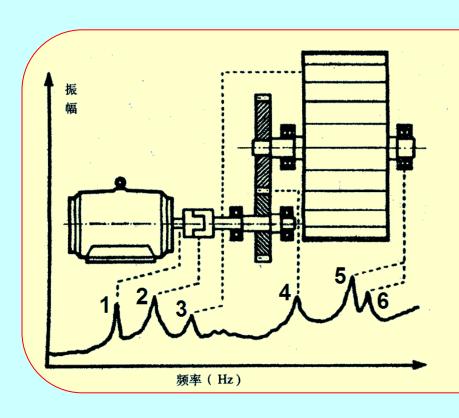


- ■频谱分析
 - ■齿轮箱的振动频域数据





- ■频谱分析
 - ■鼓风机组的频率与机组故障的对应关系



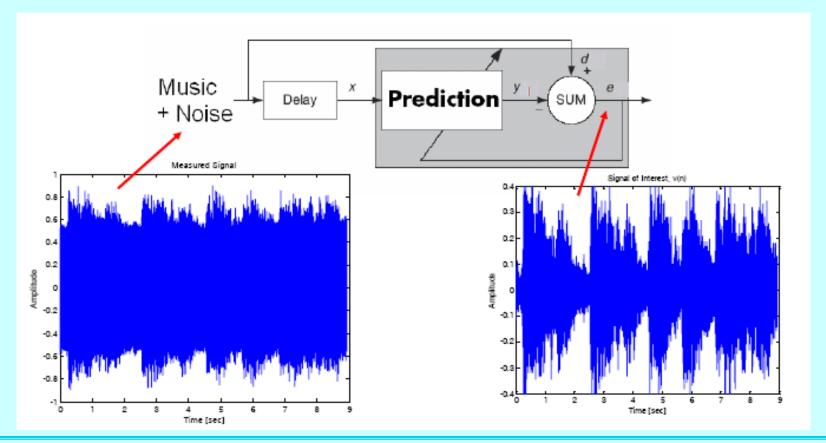
- 1 基频-不平衡
- 2 倍频-不对中
- 3 扇叶通过频率
- 4 齿轮啮合频率
- 5 轴承内圈特征频率
- 6 轴承外圈特征频率







- ■信号滤波
 - ■自适应滤除噪声





数字信号处理的基本流程

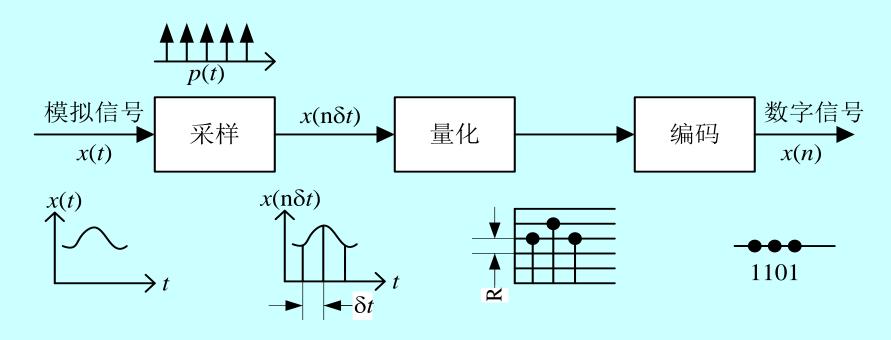
- ■测量或观测得到的实际信号一般都是模拟信号,为 了实现数字化处理,必须进行从模拟到数字的转换
- ■数字信号处理(DSP)涉及三个步骤
 - ■模数转换(A/D转换): 自变量和函数值同时离散化的过程
 - ■数字信号处理:分析、数字滤波、识别、合成、...等
 - ■数模转换(D/A转换):处理后的数字信号还原成模拟信号





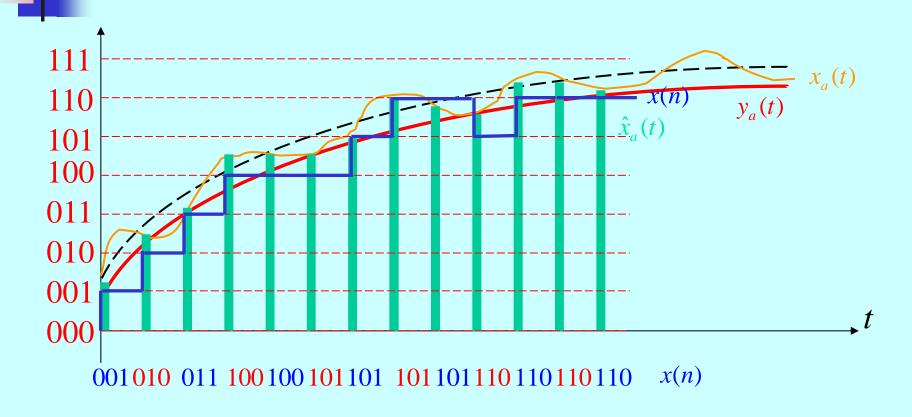


- A/D转换包括三个过程
 - ■采样:在等时间、等角度、...(间隔)离散化点对信号取值
 - ■量化:对信号的幅值离散化
 - ■编码:转换成便于计算机记忆存储的数字





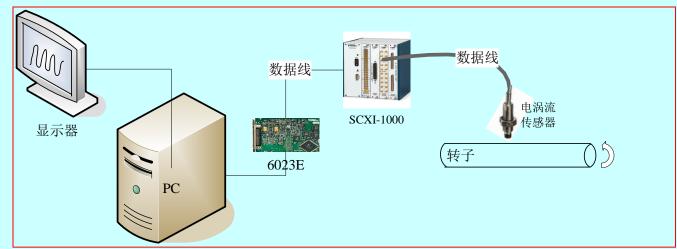
A/D 与 D/A 转换过程示意



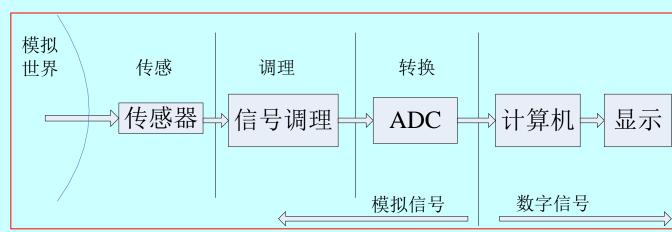
模拟输入
$$\xrightarrow{\mathcal{R}}$$
 $\hat{x}_a(t)$ $\xrightarrow{\hat{u}}$ $\hat{x}_a(t)$ $\xrightarrow{\hat{u}}$ $\hat{x}_a(t)$ $\xrightarrow{\hat{u}}$ $\hat{y}_a(t)$ $\hat{y}_a(t)$



■数据采集系统的组成

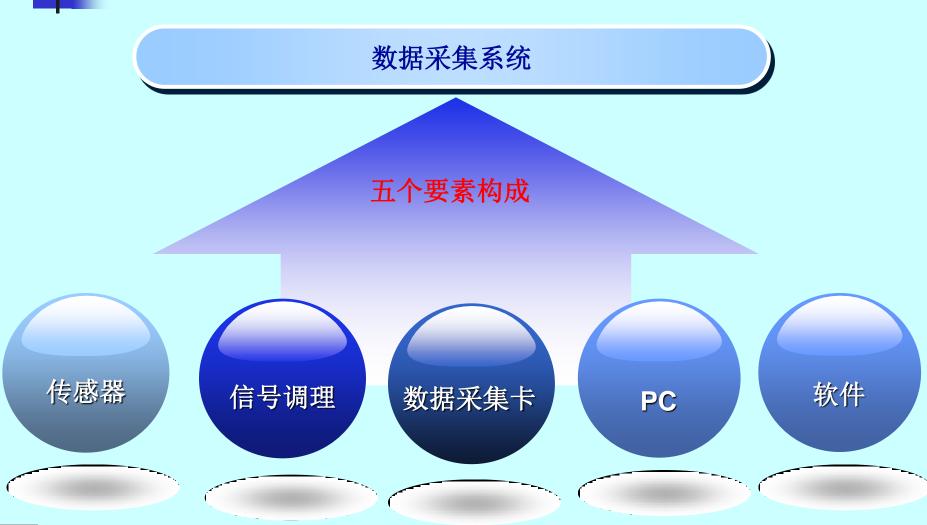


物理模型图



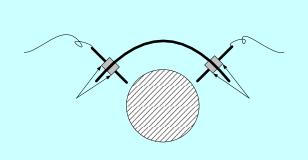
数据流图







- ■数据采集系统 -- 传感器
 - ■传感器把现实世界中的各种类型的信号,如温度、压力、 位移、速度、加速度等,转换为相应的电信号。
 - e.g. 热电偶、应力计、压力传感器、位移/加速度传感器、流速传感器
 - ■显然, 传感器获得的信号都是模拟信号(随时间连续变化)





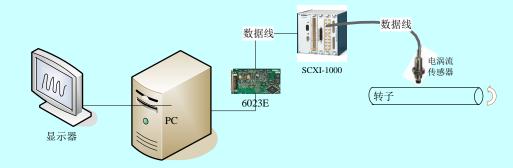




- ■数据采集系统 -- 信号调理模块
 - ■所谓信号调理也就是对信号进行隔离、滤波和放大、多路复用以及给传感/换能器提供激励(电压或电源)、桥路平衡和线性化等。
 - ■重要概念:抗混叠滤波(低通滤波)
 - 在采样之前按照分析带宽进行低通滤波,以防止高频成分信号叠加到有用信号内而产生混叠



- ■数据采集系统 -- 数据采集卡
 - ■功能:实现数据采集。它是数据采集硬件系统中最基本的 部分
 - ■数据采集卡的最重要组成部分就是A/D转换器(模数转换器)











- ■数据采集系统 -- 软件
 - ■软件使PC和数据采集硬件形成了一个完整的数据采集、分析和显示系统
 - ■在某种开发平台上,使用某种程序设计语言,调用数据采集十(硬件)驱动程序库中的函数,来编写实现数据采集功能的代码
 - 与操作系统兼容性
 - 与编程语言的兼容性
 - 驱动程序的功能是否满足数据采集系统要求





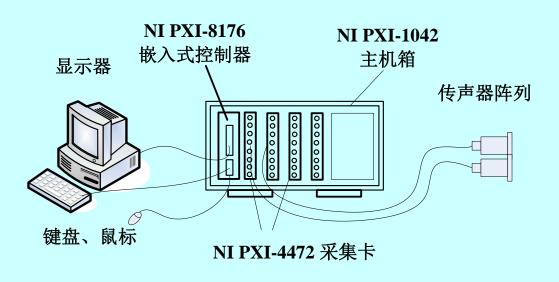
- ■完成的数据采集系统的软件部分组成
 - ■按照不同客户的需要,你的采集系统可以包含不同的功能:
 - 数据采集(最根本的部分。调用驱动函数,实现数据采集)
 - 波形显示 (在数据采集的同时,可以显示实时波形,也就是示波器的作用)
 - 数据分析 (对实时的数据进行分析,如求其均值,P-P值,FFT等)
 - 数据保存(将实时采集到的数据保存到数据库或文件)

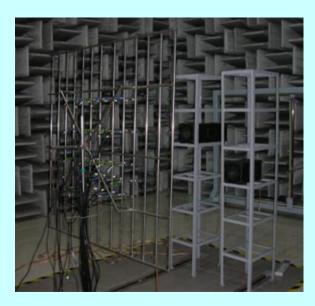


- ■实例:基于传声器阵列的声场重建与可视化
 - ■硬件配置
 - ■传声器阵列
 - PXI采集系统



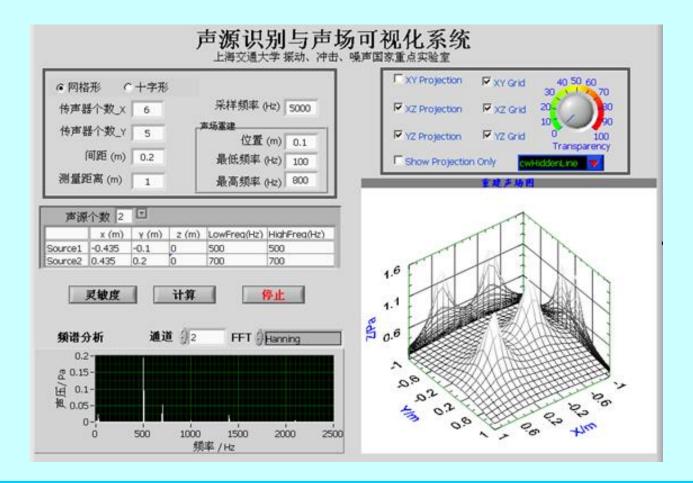




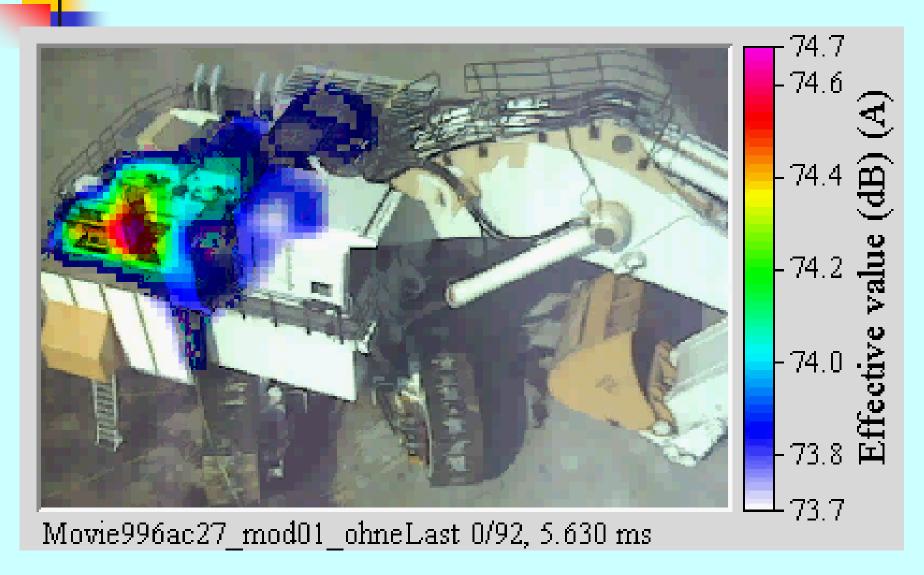




■实例:基于传声器阵列的声场重建与可视化

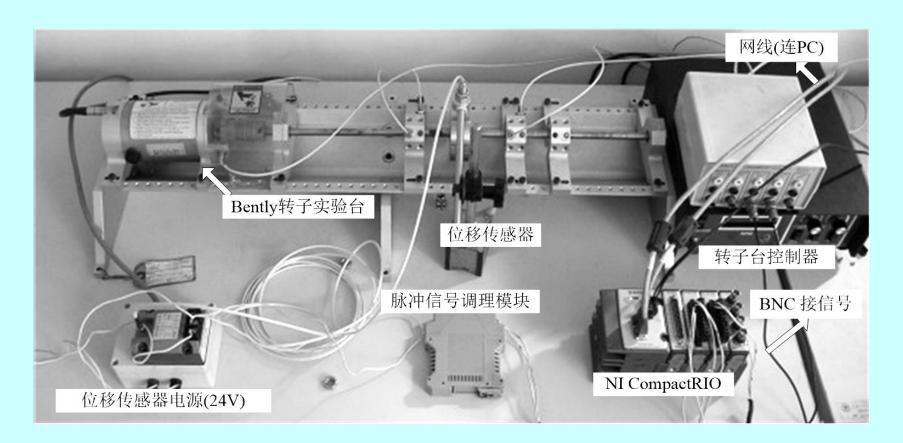






连续时间信号的采样

■实例:实验室在线监测系统测试硬件平台







数字信号处理的特点

- ■相对于模拟信号处理具有6方面的优点
 - ■高精度;高稳定性;高度灵活性;便于大规模集成;高性 能;多维处理

■高精度

- ■模拟系统(如模拟滤波器)是利用电阻、电容、电感等元器 件实现的,精密元器件要达到10-3以上的精度已很困难
- ■数字系统,若采用16位字长,计算精度可达10⁻⁵ 量级;采 用字长32位,精度可达10⁻¹⁰量级





数字信号处理的特点

■高稳定性

- ■模拟系统中,元器件值会随环境条件变化(如R、L、C随温度变化),造成系统性能不稳定
- ■数字系统,只有"0"和"1"两种电平,一般不随环境条件(如温度、电磁感应等)变化,工作稳定

■高度灵活性

- ■模拟系统,系统特性取决于其中的各个元件,要改变系统 特性,必须改变其中的元件
- ■数字系统,只要改变系统存储器中的数据,即可改变系统 参数,从而改变系统特性





■便于大规模集成

■数字部件有高度的规范性,便于大规模集成和大批量生产, 而且体积小、重量轻

■高性能

■可获得很高的性能指标。例如,FIR可以实现严格的相位 控制,这在模拟系统中是很难达到的

■多维处理

■数字系统的一个主要特点——可具备庞大的存储单元,可 存储数帧图象信号或多路阵列信号,实现二维或多维处理, 如二维滤波或二维谱分析等





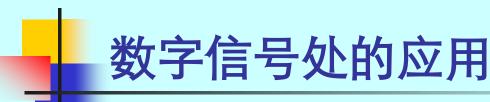
- 数字信号处理(DSP)以经典理论体系(数学、系统)为理论基础,同时又是一系列新兴学科的理论基础
- ■DSP在理论上涉及广泛
 - ■数学领域的基本工具:微积分、概率统计、随机过程、高等代数、数值分析、复变函数
 - ■相关学科:与最优控制、通信理论、故障诊断紧密相连
 - ■新兴学科的理论基础:人工智能、模式识别、神经网络
 - ■算法实现:与计算机科学、微电子技术密不可分
- ■DSP已经形成一套较为完整的理论体系



数字信号处理的研究范畴

- DSP的主要研究内容包括(10个方面):
- ■信号采样(A/D技术、采样定理、量化噪声分析)
- 离散信号分析(时域和频域分析、各种变换技术、信号特征抽取)
- ■离散系统分析(系统描述、系统的单位采样响应、转移函数及频率特性)
- ■信号处理的快速算法(FFT、快速卷积与相关)
- ■信号估值(各种估值理论、相关函数与功率谱估计)
- ■滤波技术(各种数字滤波器的设计与实现)
- ■信号建模(常用模型有: AR、MA、ARMA、PRONY)
- ■特殊算法(抽取、插值、奇异值分解、反卷积、信号重建)
- ■信号处理技术和算法实现(软件与硬件技术)
- ■信号处理技术的应用





- DSP自20世纪60年中期问世以来,被公认为是:应用范围最广、发展速度最快、成效最为显著的新兴学科之一
- ■应用领域覆盖
 - ■工程技术、生物医学、农业技术、...
 - ■经济、军事、航空航天、...
 - ■日常生活...
- ■作业:举例说明DSP在自己专业领域中的应用,如 没有,可举一些生活中的应用





典型信号及运算

- ■信号
- ■信号处理
- ■典型信号及运算
- ■信号的分解与重构

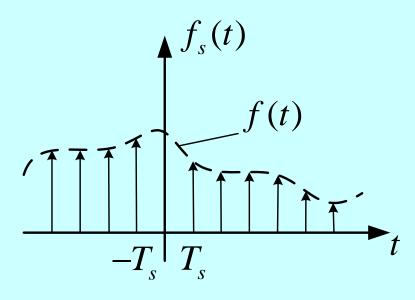
典型连续信号

- lacksquare单位冲激信号- δ 函数
 - ■定义

$$\begin{cases} \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t)dt = 1\\ \delta(t) = 0 \quad (t \neq 0) \end{cases}$$

■ *S*函数的抽样筛选特性

$$f_s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(t)\delta(t - nT_s) \qquad 7$$

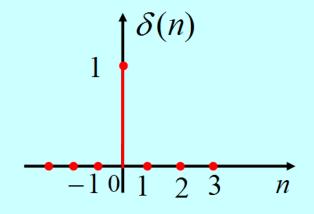




离散时间序列

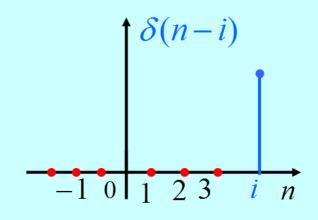
- ■单位冲激序列(单位脉冲序列)
 - ■定义及图形

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



■单位冲激序列的移位

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





离散时间序列

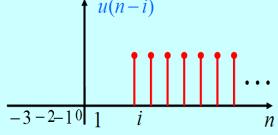
■单位阶跃序列

■ 定义及图形

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

■移位

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



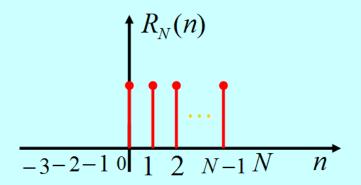
■ 与单位冲激 序列的关系

$$\begin{cases} u(n) = \sum_{k=0}^{\infty} \delta(n-k) \\ \delta(n) = u(n) - u(n-1) \end{cases}$$



- ■矩形脉冲序列
 - 定义及图形

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



■与单位阶跃序列及单位冲激序列的关系

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

$$R_{N}(n) = \sum_{m=0}^{N-1} \delta(n-m) = \delta(n) + \delta(n-1) + \dots + \delta[n-(N-1)]$$

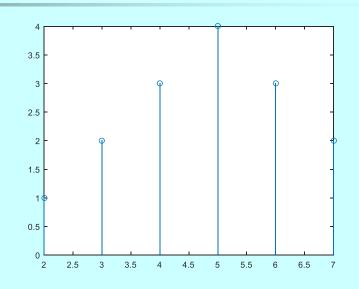


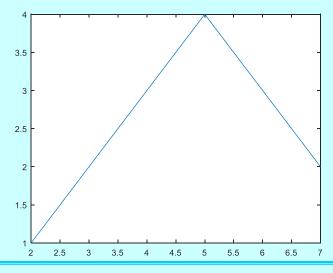
离散时间序列

■离散序列的作图

■直接表现离散序列

■将图形表现为连续曲线







- ■离散序列的作图
 - ■单位冲激序列

```
n=7;
x=[1 zeros(1,n-1)];
stem(x)
```

■矩形脉冲序列

```
N=6;
x=ones(1,N);
stem(x)
```





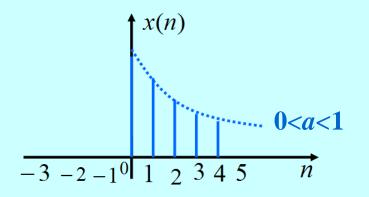
■ 实指数序列

■定义

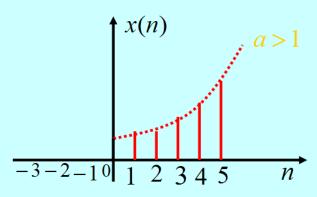
$$x(n) = a^n u(n) = \begin{cases} a^n & n \ge 0 \\ 0 & n < 0 \end{cases}$$

a为实数

■图形









离散时间序列

■正弦序列

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

■复指数序列

$$x(n) = Ae^{j\omega n} = A\cos(\omega n) + jA\sin(\omega n)$$

- ■周期序列
 - ■如果对所有n存在一个最小的正整数N,使下面等式成立:

$$x(n) = x(n+N), \quad -\infty < n < \infty$$

则称序列x(n)为周期序列,周期为N(整数)



离散时间序列运算

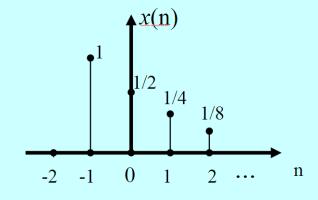
- ■相加 z(n) = x(n) + y(n)
 - ■新序列 = 两序列样值逐项对应相加
- 相乘 $z(n) = x(n) \cdot y(n)$
 - ■新序列 = 两序列样值逐项对应相乘
- 移位(延时) $z(n) = x(n \pm m)$
 - ■新序列 = 原序列逐项依次左移或右移m位
- 翻转(折迭) z(n) = x(-n)
 - ■新序列 = 原序列相对纵轴反折波形
- ■尺度变换 z(n) = x(an)
 - ■新序列 = 原序列的波形在n轴上压缩或扩展



离散时间序列运算

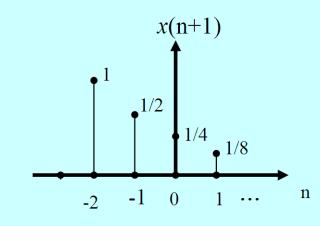
- ■移位(延时)运算举例
 - ■原序列

$$x(n) = \begin{cases} \frac{1}{2} (\frac{1}{2})^n, & n \ge -1\\ 0, & n < -1 \end{cases}$$



■序列左移一位

$$x(n+1) = \begin{cases} \frac{1}{2} \left(\frac{1}{2}\right)^{n+1}, n+1 \ge -1\\ 0, n+1 < -1 \end{cases}$$



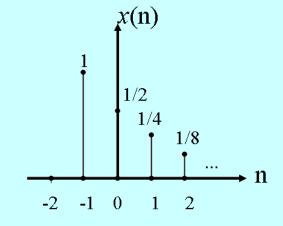


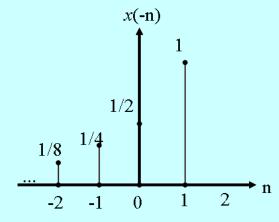
- 翻转(折迭)运算举例
 - ■原序列

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



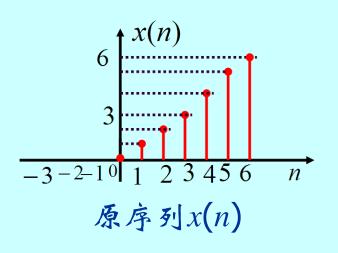
$$x(-n) = \begin{cases} \frac{1}{2} \left(\frac{1}{2}\right)^{-n}, & n \le 1\\ 0, & n > 1 \end{cases}$$

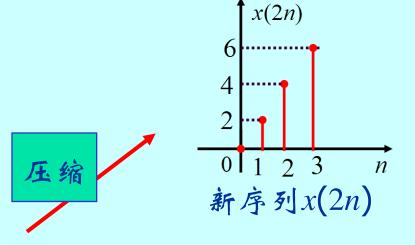


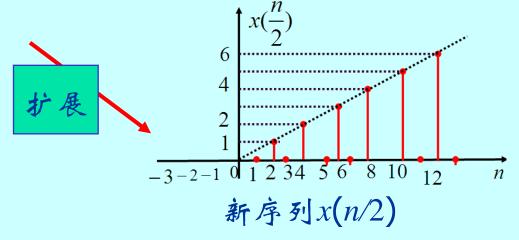


离散时间序列运算

■尺度变换运算举例











- ■累加
- $z(n) = \sum_{k=0}^{n} x(k)$
- ■新序列 = 原序列中的所有样值累加至第n样点
- ■能量

$$E = \sum_{n=0}^{\infty} \left| x(n) \right|^2$$

→能量(有限)信号

- ■能量 = 序列中所有样值的绝对值平方和
- ■功率

$$P = \lim_{N \to \infty} \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^{N} |x(n)|^2 \longrightarrow$$
 功率(有限)信号

- ■功率 = 能量/信号长度(时间)
- ■奇偶分解

$$x(n) = x_o(n) + x_e(n)$$

$$x_o(n) = \frac{1}{2}[x(n) - x(-n)]$$
 $x_e(n) = \frac{1}{2}[x(n) + x(-n)]$



- ■连续信号卷积
 - ■函数 x(t)与 h(t)的卷积定义为

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

■性质

$$x * h = h * x$$

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

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

$$\begin{split} \left(\left(x * h_1 \right) * h_2 \right) \left(t \right) &= \int_{-\infty}^{\infty} \left[\int_{-\infty}^{\infty} x(\lambda) h_1(\tau - \lambda) d\lambda \right] h_2(t - \tau) d\tau \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} x(\lambda) \left[\int_{-\infty}^{\infty} h_1(\tau) h_2(t - \lambda - \tau) d\tau \right] d\lambda \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} x(\lambda) \left[\left(h_1 * h_2 \right) \left(t - \lambda \right) \right] d\lambda = \left(x * \left(h_1 * h_2 \right) \right) (t) \end{aligned}$$



相关运算(correlation)

- ■连续信号相关运算
 - 函数 x(t)与 y(t)的互相关函数定义为

$$r_{xy}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)y^*(t-\tau)dt = \int_{-\infty}^{\infty} x(t+\tau)y^*(t)dt$$

$$r_{yx}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} y(t)x^*(t-\tau)dt = \int_{-\infty}^{\infty} y(t+\tau)x^*(t)dt$$

$$r_{xy}(\tau) = r_{yx}^*(-\tau)$$

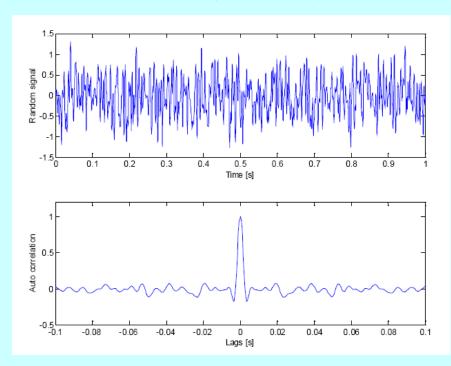
■函数 x(t)的自相关函数定义为

$$r_{x}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)x^{*}(t-\tau)dt = \int_{-\infty}^{\infty} x(t+\tau)x^{*}(t)dt$$

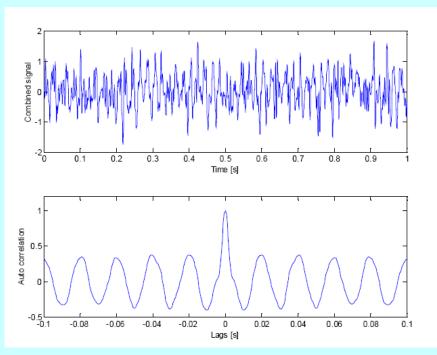


相关运算

- ■自相关函数应用
 - ■自相关函数有助于检测混淆在随机过程中确定性周期信号



宽带随机信号及其自相关函数



宽带随机信号+周期信号 及其自相关函数





信号的分解与重构

- ■信号
- ■信号处理
- ■典型信号及运算
- ■信号的分解与重构

信号的分解与重构

■ 信号的分解是将一个信号f(x)与一系列函数 $\{e_n(x)\}$ 做内积运算所得到的值

$$c_n = \langle f, e_n \rangle, \quad n \in \mathbb{Z}$$

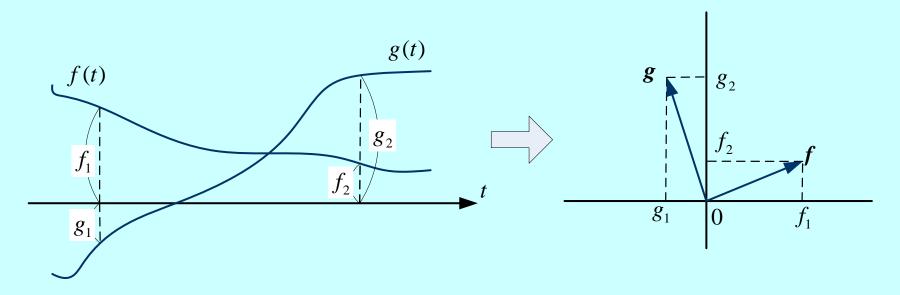
- ■信号的重构是在不对分解系数做任何加工的条件下, 根据分解系数得到原信号

$$f(x) = \sum_{n} c_n \tilde{e}_n(x) = \sum_{n} \langle f, e_n \rangle \tilde{e}_n(x)$$



■2维向量

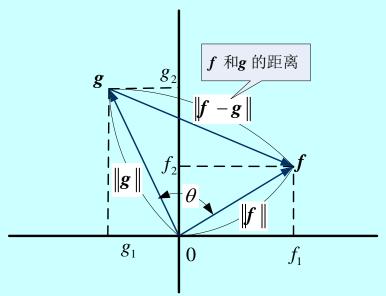
■设对某信号f(t)采样,得到两个值 f_1 和 f_2 。同样也对某信号 g(t)采样,得到两个值 g_1 和 g_2 。现在,每个信号序列是两个 元素的向量,即信号由2维向量确定,将向量分别记为f,g,可表示为 $f = (f_1, f_2), g = (g_1, g_2)$ 。

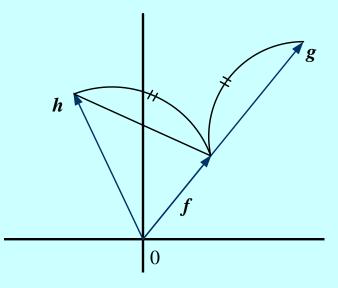




- ■2维向量的距离
 - ■向量f和g向的距离是向量f-g的模

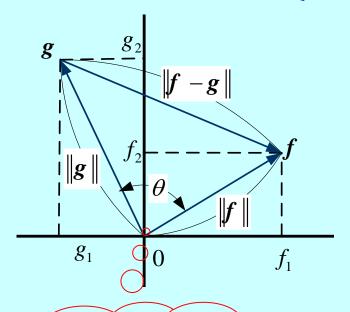
$$d(\mathbf{f},\mathbf{g}) = \|\mathbf{f} - \mathbf{g}\| = \sqrt{(f_1 - g_1)^2 + (f_2 - g_2)^2}$$





■衡量向量问关系强弱,不仅需要向量问的距离,还需要讨 论向量问的角度

- ■2维向量的内积
 - ■向量的内积可以用来表示向量的角度关系



向量f和g正交: θ =90°, $\langle f, g \rangle$ =0

$$\langle f, g \rangle = ||f|| \cdot ||g|| \cos \theta$$

$$\|\mathbf{f} - \mathbf{g}\|^2 = \|\mathbf{f}\|^2 + \|\mathbf{g}\|^2 - 2\|\mathbf{f}\| \cdot \|\mathbf{g}\| \cos \theta$$
$$= \|\mathbf{f}\|^2 + \|\mathbf{g}\|^2 - 2\langle \mathbf{f}, \mathbf{g} \rangle$$

$$2\langle f, g \rangle = ||f||^{2} + ||g||^{2} - ||f - g||^{2}$$

$$= (f_{1}^{2} + f_{2}^{2}) + (g_{1}^{2} + g_{2}^{2})$$

$$- \{(f_{1} - g_{1})^{2} + (f_{2} - g_{2})^{2}\}$$

$$= 2(f_{1}g_{1} + f_{2}g_{2})$$

- ■2维向量的内积
 - ■2维向量的内积

$$\langle f, g \rangle = ||f|| \cdot ||g|| \cos \theta = f_1 g_1 + f_2 g_2$$

- 向量f和g正交时(θ =90°), 内积 $\langle f,g\rangle=0$
- ■向量f与其本身的内积

$$\langle f, f \rangle = f_1^2 + f_2^2 = ||f||^2$$

■相关系数

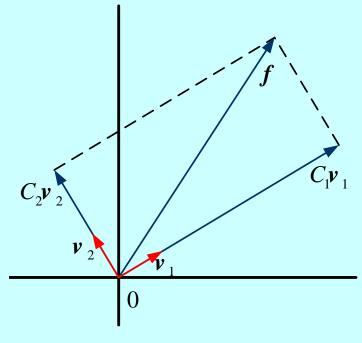
$$r = \cos \theta = \frac{\langle \mathbf{f}, \mathbf{g} \rangle}{\|\mathbf{f}\| \cdot \|\mathbf{g}\|} = \frac{f_1 g_1 + f_2 g_2}{\sqrt{f_1^2 + f_2^2} \cdot \sqrt{g_1^2 + g_2^2}}$$

标准正交基底

- 在二维向量空间中,将相互正交的向量组 $\{v_1, v_2\}$ 称为正交基底。且当 $\|v_1\| = \|v_2\| = 1$ 时,称为标准正交基底
- 衡量向量的大小可以通过标准正交基底的组合,即通过分别 cv_1, v_2 前乘以系数 C_1, C_2 的线性组合式来实现:

$$\boldsymbol{f} = \boldsymbol{C}_1 \boldsymbol{v}_1 + \boldsymbol{C}_2 \boldsymbol{v}_2$$

- 系数(C_1 , C_2)表示向量f 分别在 v_1 方 向和 v_2 方向分量的大小,向量 C_1v_1 , C_2v_2 称为对应于 v_1 , v_2 的f 的映射。
- 对于任何一个向量f,依据给定的标准正交基底 $\{v_1, v_2\}$,其系数 $\{C_1, C_2\}$ 可由f和 $\{v_1, v_2\}$ 的内积给出: $\{C_1\}$ 0。 $\{f, v_1\}$ 0, $\{C_2\}$ 0。 $\{f, v_2\}$ 0





从多维向量空间到函数空间

- ■模的定义
 - 3维空间的向量 $\mathbf{f} = (f_1, f_2, f_3)$ $\|\mathbf{f}\| = \sqrt{f_1^2 + f_2^2 + f_3^2}$
 - N维空间中的向量 $f = (f_1, f_2, ..., f_N)$

$$\|f\| = \sqrt{f_1^2 + f_2^2 + \dots + f_N^2} = \sqrt{\sum_{k=1}^N f_k^2}$$
 $\|f\| = \sqrt{\frac{1}{N} \sum_{k=1}^N f_k^2}$

■ 函数空间: 函数f(t) ($a \le t \le b$)的模

$$||f(t)|| = \sqrt{\int_a^b f^2(t)dt}$$
 $||f(t)|| = \sqrt{\frac{1}{b-a}} \int_a^b f^2(t)dt$

距离的定义

$$d(\mathbf{f},\mathbf{g}) = \|\mathbf{f} - \mathbf{g}\| = \sqrt{\sum_{k=1}^{N} (f_k - g_k)^2}$$

$$d(\mathbf{f},\mathbf{g}) = \|\mathbf{f} - \mathbf{g}\| = \sqrt{\sum_{k=1}^{N} (f_k - g_k)^2} \qquad d(f(t),g(t)) = \sqrt{\frac{1}{b-a} \int_{a}^{b} (f(t) - g(t))^2 dt}$$



从多维向量空间到函数空间

- ■内积的定义
 - $\blacksquare N$ 维向量空间的两个向量f和g,在N维空间上的夹角为 θ

$$\langle f, g \rangle = ||f|| \cdot ||g|| \cos \theta = f_1 g_1 + f_2 g_2$$

= $f_1 g_1 + f_2 g_2 + \dots + f_N g_N = \sum_{k=1}^N f_k g_k$

■函数f(t)和g(t)的内积可类似写为

$$\langle f(t), g(t) \rangle = \frac{1}{b-a} \int_a^b f(t)g(t)dt$$

■函数的内积与模

$$\langle f(t), f(t) \rangle = \frac{1}{b-a} \int_a^b f^2(t) dt = \|f(t)\|^2$$



从多维向量空间到函数空间

- ■相关系数的定义
 - ■N维向量空间上的相关系数

$$r = \cos \theta = \frac{\langle f, g \rangle}{\|f\| \cdot \|g\|} = \frac{\sum_{k=1}^{N} f_k g_k}{\sqrt{\sum_{k=1}^{N} f_k^2} \cdot \sqrt{\sum_{k=1}^{N} g_k^2}}$$

■函数f(t)和g(t)的相关系数

$$r = \cos \theta = \frac{\langle f(t), g(t) \rangle}{\|f(t)\| \cdot \|g(t)\|} = \frac{\frac{1}{b-a} \int_{a}^{b} f(t)g(t)dt}{\sqrt{\frac{1}{b-a} \int_{a}^{b} f^{2}(t)dt} \cdot \sqrt{\frac{1}{b-a} \int_{a}^{b} g^{2}(t)dt}}$$





- ■2维向量空间
 - 其任意向量f,可以用标准正交基底 $\{v_1, v_2\}$ 的线性组合的形式表示: $f = C_1v_1 + C_2v_2$
- N维向量空间
 - ■以用同样的方式来定义标准正交基底 $\{v_1, v_2, v_3, ..., v_N\}$, 其满足:

$$\langle \mathbf{v}_{m}, \mathbf{v}_{n} \rangle = \begin{cases} 0; & m \neq n \\ 1; & m = n \end{cases} \qquad \langle \mathbf{v}_{m}, \mathbf{v}_{n} \rangle = \delta(m-n)$$

■利用标准正交基底,任意N维的向量f可以用其线性组合的 形式表示

$$f = C_1 v_1 + C_2 v_2 + \dots + C_N v_N = \sum_{k=1}^{N} C_k v_k$$
 $C_k = \langle f, v_k \rangle$ $(k = 1, 2, ..., N)$





- ■函数空间
 - ■可考察包含无穷多函数的正交函数集 $\{\phi_k(t), k=0,1,2,...\}$,满足此函数族中的任何两个函数在区间[a,b]正交: $\langle \phi_m(t), \phi_n(t) \rangle = \frac{1}{b-a} \int_a^b \phi_m(t) \phi_n(t) dt = K_n \delta(m-n), \quad K_n \neq 0$
 - = 当 $K_n = 1$ 时,称为标准正交函数集
 - ■利用正交函数集可将任意的函数近似表示为各正交函数的 线性组合 $f(t) \approx \sum_{n=0}^{N} C_n \phi_n(t)$
 - \blacksquare 要使其均方误差最小,正交函数分量的系数 C_n 应为

$$C_n = \frac{\left\langle f(t), \phi_n(t) \right\rangle}{\left\langle \phi_n(t), \phi_n(t) \right\rangle} = \frac{1}{K_n} \int_a^b f(t) \phi_n(t) dt$$





- ■对于复函数
 - ■复函数在区间[a, b]正交的条件可写为:

$$\langle \phi_m(t), \phi_n(t) \rangle = \frac{1}{b-a} \int_a^b \phi_m(t) \phi_n^*(t) dt = K_n \delta(m-n), \quad K_n \neq 0$$

■任意一个复函数f(t)在区问[a,b]表示为正交函数集 $\{\phi_k(t),k\}$ 0,1,2,...}内正交函数分量的线性组合

$$f(t) \approx \sum_{n=0}^{N} C_n \phi_n(t)$$

 \blacksquare 要使其均方误差最小,正交函数分量的系数 C_n 应为

$$C_n = \frac{\left\langle f(t), \phi_n(t) \right\rangle}{\left\langle \phi_n(t), \phi_n(t) \right\rangle} = \frac{1}{K_n} \int_a^b f(t) \phi_n^*(t) dt$$



- ■完备的正交函数集
 - ■正交函数集 $\{\phi_n(t), n = 0,1,2,...\}$ 在区问[a,b]近似表示函数f(t)

$$f(t) \approx \sum_{n=0}^{N} C_n \phi_n(t)$$

■其均方误差

$$\varepsilon = \frac{1}{b-a} \int_{a}^{b} \left[f(t) - \sum_{n=0}^{N} C_{n} \phi_{n}(t) \right]^{2} dt$$

■正交函数集 $\{\phi_n(t), n=0,1,2,...\}$ 为完备的正交函数集的条件

$$\lim_{N\to\infty}\varepsilon=0$$



用完备正交函数集表示信号

■帕斯瓦尔方程(Parseval equation) 或帕斯瓦尔定理

$$0 = \int_{a}^{b} \left[f(t) - \sum_{n=0}^{\infty} C_{n} \phi_{n}(t) \right]^{2} dt$$

$$= \int_{a}^{b} \left[f^{2}(t) - 2f(t) \sum_{n=0}^{\infty} C_{n} \phi_{n}(t) + (\sum_{n=0}^{\infty} C_{n} \phi_{n}(t))^{2} \right] dt$$

$$= \int_{a}^{b} f^{2}(t) dt - 2 \sum_{n=0}^{\infty} C_{n} \int_{a}^{b} f(t) \phi_{n}(t) dt + \left[\sum_{n=0}^{\infty} C_{n}^{2} \int_{a}^{b} \phi_{n}^{2}(t) dt + \sum_{m \neq n}^{\infty} C_{m} C_{n} \int_{a}^{b} \phi_{m}(t) \phi_{n}(t) dt \right]$$

$$= \int_{a}^{b} f^{2}(t) dt - 2 \sum_{n=0}^{\infty} C_{n} \left(C_{n} K_{n} \right) + \left[\sum_{n=0}^{\infty} C_{n}^{2} K_{n} + 0 \right]$$

$$= \int_{a}^{b} f^{2}(t) dt - \sum_{n=0}^{\infty} C_{n}^{2} K_{n}$$

$$\int_{a}^{b} f^{2}(t) dt = \sum_{n=0}^{\infty} C_{n}^{2} K_{n}$$



用完备正交函数集表示信号

- ■完备正交函数集的例子
 - 三角函数集 $\{\cos n\omega_0 t, \sin n\omega_0 t, n \in \mathbb{Z}\}$,和复指数函数集 $\{e^{jn\omega_0 t}, n \in \mathbb{Z}\}$ 在 $(t_0, t_0 + T_0)$ 区间内都是完备的正交函数集,其中 $\omega_0 = 2\pi/T_0$

$$\int_{t_0}^{t_0+T_0} \cos(m\omega_0 t) \cos(n\omega_0 t) dt = \begin{cases} \frac{T_0}{2} \delta(m-n) & |m|+|n| \neq 0 \\ T_0 & |m|+|n| = 0 \end{cases}$$

$$\int_{t_0}^{t_0+T_0} \sin(m\omega_0 t) \sin(n\omega_0 t) dt = \frac{T_0}{2} \delta(m-n)$$

$$\int_{t_0}^{t_0+T_0} \left(e^{jm\omega_0 t}\right) \left(e^{jn\omega_0 t}\right)^* dt = T_0 \delta(m-n)$$



The End





清批评指正



