

1

2024-9-24

基本信号与基本算法

时域数字信号处理 (4)

信号的表示方法(章节2.1)

- 在本章的学习中我们以一维信号为学习对象
- 连续信号的表示 $f(t)$
- 对应的离散信号被表示成数字序列 $x[n]$, 其中 $x[n]$ 是对 $f(t)$ 的取样。
- 典型信号或序列的取样值, 其中 n 表示范围落在 $-\infty \leq n \leq \infty$ 或者 $-\infty \leq n \leq 0$ 的整数。
 - 注1: n 表示第几个采样数据, 单位是“个”, 也就是没有单位, 具体换算见采样率计算一节
 - 注2: $n < 0$ 指的是记录器开始之前的数据, 而 $n = \infty$ 表明“未知”

2024-9-24

2

离散时间信号的书写表示

- 离散时间信号也可以写成在大括号内的数字序列：
$$\{x[n]\} = \{\dots, -0.2, 2.2, 1.1, 0.2, -3.7, 2.9, \dots\}$$
↑
在上式中， $x[-1] = -0.2, x[0] = 2.2, x[1] = 1.1,$
- 离散信号序列通常罗列出了真实采集的信号，此时n的范围必须标注。
- 标注方法有：
 - 箭号被放在时间为n=0的取样点下方，如上图。
 - 给出范围，如 $n = -3:5$ ，或者 $-1 < n < \infty$ ，当 $x[n]$ 是无限长序列时，只能用后面这一种或者箭头标注
 - 根据教材的不同，有 $x[n], \{x[n]\}$ ，极少时有 $x\{n\}$ ，少量时候不加区分开写作 $x(n)$ （连续信号）， $X[k]$ （大写表示频域）

离散时间的长度（章节2.1.1）

- 离散时间为两种，有限长信号和无限长信号
- 无限长信号 $n = -\infty; N$ (正确写法 $n \leq N$), $n \geq N, n = -\infty; +\infty$ ，分别叫左边序列/右边序列/双边序列
 - 无限长信号现实中什么样子？
 - 无限长信号现实中怎么处理？
- 有限长序列例如： $n = -3; 5$
- 区别：在下一节课学习中，有一些处理只能针对于有限长序列！（上下采样/循环位移）

2024-9-24

4

离散时间信号的编程

- 在编程处理中，一个序列的起始时间不一定是0或者1，
 - 例如 $x[n], n = -3:5$
 - 各个编程语言中的数组都是从0或者1 indexed
 - 需要额外的方法，例如：定义n数列、定义起始坐标+换算的方法进行处理。

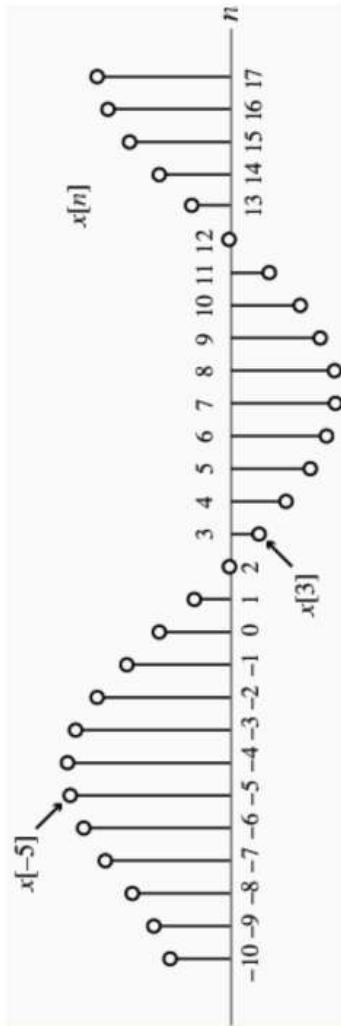
- 编程练习作业1：
 - 定义一个数组表示信号，信号的起始时间不是0或者1。

2024-9-24

5

离散时间信号的图例

- 具实数取样值的离散时间信号图形表示如下：



- 注意：在图中每个值用孤立点或者点加直线表示，决不能每个点连在一起，那
样是连续信号

2024-9-24

6

信号的表示（拓展）：消除对高维信号的恐惧

- 信号维度不受限制
 - 多维信号还可以分为单一信号源的多维信号和多源的多维信号。
- 本课程理论学习主要讨论1维信号，但在实践中，不可避免接触2维（图像），3维（彩色图像）以及更高维度（视频）信号
- 我们对不同维度进行简单展示

$$y = f(x_1, x_2, x_3, \dots)$$

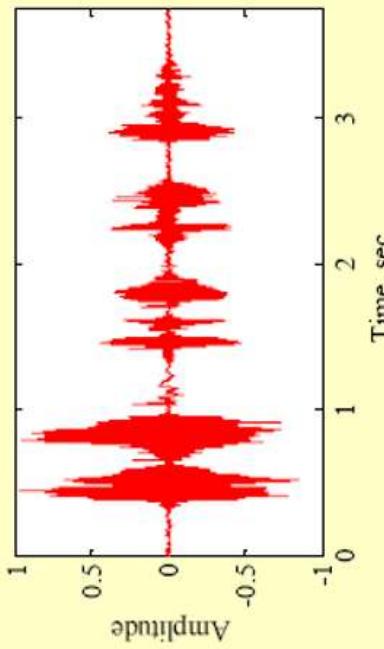
2024-9-24

7

信号的维度展示-1维信号

- 一维 (1-D Dimension) 信号是一个单一独立变量的函数。
- 语音信号就是一维信号的例子，其独立变量是时间。
- 在现实中可能会碰到双通道的采样声音，就会变成2维信号

$$A = f(t)$$



8

2024-9-24

信号的维度-2维灰度图像

- 影像信号，如照片，就是二维信号的例子，其独立变量为两个空间变量，X和Y点坐标

$$I = f(x, y)$$

提示：对于现实中的信号，例如这张图像，不存在一个“规范”的函数，可以把图像写成函数表达的 $f(x, y)$ ，真实图像只能是一个2维数据矩阵但给出一个函数型的表达可以使我们在表示信号时容易很多。

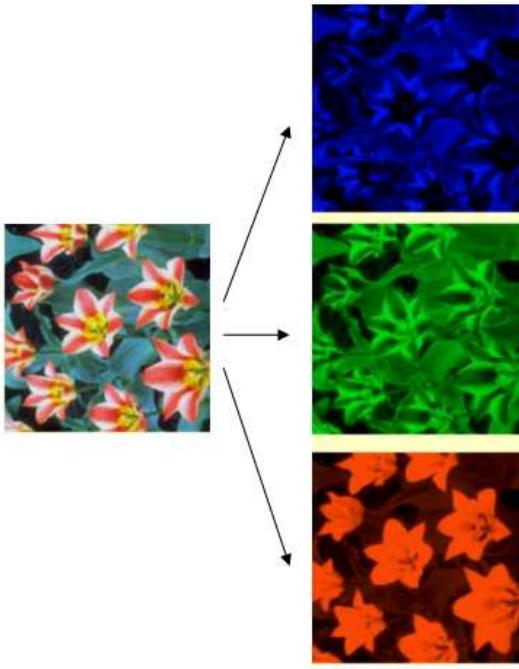


2024-9-24

9

信号维度-3维彩色图像

- 彩色图像信号包含了三个二维信号，分别表示三个主要颜色（红色、绿色及蓝色，RGB）。



2024-9-24

10

信号维度-4维信号

- 视频信号的根本原理是连续播放图像，每秒n帧（Frame Per Second FPS）
- 灰度视频信号的每一个帧是2维的图像信号，视频则是3维信号

$$V = f(x, y, t)$$

- 彩色视频信号的每一帧是一个3维彩色图像信号，彩色视频则是4维信号

$$V = f(x, y, c, t)$$



2024-9-24

11

信号维度的学习与理解

- 我们上课学习的算法都是**处理1维信号的**。
- 对于高维信号，很多算法会有升维的运算
 - 比较经典的有2维卷积、2维傅立叶变换等
- 这种情况下，需要大家自行扩展学习，上课不做特别讲解，但**本身难度不高**
- 很多情况下，如果各个维度具有独立性，或者如果我们只希望观测某一个维度方向的性质，我们也可以把高维信号使用一维方法处理。
 - 如下面的例子

2024-9-24

12

4维信

真义

- 潜意
- 但是
- 如何
- 相关
- 此时

编辑词条



Bobby Flay vs. Yannick Alléno
PLAYING



Bobby Flay vs. Giada De Laurentiis
(03:28)



Bobby Flay vs. Mario Batali
PLAYING



Bobby Flay vs. Massaharu Morimoto
PLAYING



Bobby Flay vs. Bobby Flay
PLAYING

About the Host



Alton Brown's flair in the kitchen developed early with guidance from his mother and grandmother, a budding culinary talent he skillfully used later as a way to get dates in college.
[Read Full Bio](#)

About the Show

Based upon the Japanese cult sensation, *Iron Chef America* carries on the legend of Kitchen Stadium and the famed "secret ingredient." Each week, world-class chefs battle the legendary Iron Chefs of America: Bobby Flay, Mario Batali, Massaharu Morimoto,

Super Chef Battle Extras

-  See the battle highlights About the White House Garden Recipes. All the president's meals Flip through our scrapbook
-  Obama Gets His Grill On Bobby Flay helps President Obama grill like a pro. See the presidential action
-  Award-Winning Dining From Celebrity Solstice® Take a culinary tour of the Celebrity Solstice®. Browse Dining Options

Episode Guide

THIS WEEK'S EPISODES	UPCOMING	RECENTLY AIRED	Full Episode Guide
Thursday, 9pm/8c Flay vs. Murphy	▼	Thursday, 12am/11c Flay vs. Absol	...

几个基本的信号分类

- 除连续、离散的分类方法外，还有（但不是所有）信号分类方法有：
 - 实数 (real) 函数或复数 (complex) 函数：
 - 关于复数信号的一些说明
 - 信号如果是由单一个信号源产生（的一维变量），则称为纯量 (scalar) 信号。
 - 信号也可以由多个信号源产生且记为多维变量则称为向量 (vector) 信号或多频道 (multi-channel) 信号。
 - 注意区分多频道的多维信号与混合信号

2024-9-24

14

基本处理方法（章节2.2）

- 基本处理包括

- 多信号处理：加法、数乘、乘法
- 单一信号处理：补零、时移、反折、拉伸

- 相对复杂处理：

- 微分、积分、卷积*、相似计算

2024-9-24

15

基本处理-补零 (1)

■ 补零是基本的处理操作

□ 对于**不同长度或不在统一时间范围**的序列间的运算，必须先将不一致的部分序列做适当的补零运算，使这些序列拥有相同的时间 n 范围。

- 例[1]: $x[n] = \{-2 \ 1 \ -3\}$, $0 \leq n \leq 2$ 与 $y[n] = \{3 \ 4 \ 6 \ -9 \ 0\}$ $0 \leq n \leq 4$ 进行 (加法) 运算
- 需要将 $x[n] = \{-2 \ 1 \ -3\}$ 后面补零为 $x[n] = \{-2 \ 1 \ -3 \ 0 \ 0\}$

- 例[2]: $x[n] = \{-2 \ 1 \ -3\}$, $n = -1:1$ 与 $y[n] = \{3 \ 4 \ 6\}$ $n=0:2$ 进行 (加法) 运算
- 需要将 $x[n] = \{-2 \ 1 \ -3\}$ 后面补零为 $x[n] = \{-2 \ 1 \ -3 \ 0\}$, $n=-1:2$
 - 将 $y[n] = \{3 \ 4 \ 6\}$ 前面补零为 $y[n] = \{0 \ 3 \ 4 \ 6\}$, $n=-1:2$

2024-9-24

16

多选题 1分

两个序列进行运算，其中 $x[n] = \{4 \ 2 \ 4 \ 1\}$, $y[n] = \{3 \ 1\}$,
则合理的补零方法有若干

- A $y[n]=\{0, 0, 3, 1\}$
- B $y[n]=\{0, 3, 1, 0\}$
- C $y[n]=\{3, 1, 0, 0\}$
- D 还有好多，写不完
- E 以上都对

2024-9-24

17

基本处理-补零 (2) 编程

■ 补零是一个书写简单，但是编程困难的问题

- 补零需要改变用于存储序列的数据长度，这在大部分编程中都是较为困难的。
 - 如何处理序列变化长度需要自行研究
 - 别忘了改变序列长度后，序列时间index也要做相应处理
- ### ■ 编程练习作业2：
- 定义一个数组表示信号，对齐进行补零处理，并输出补零后的序列（同时输出时间指标）

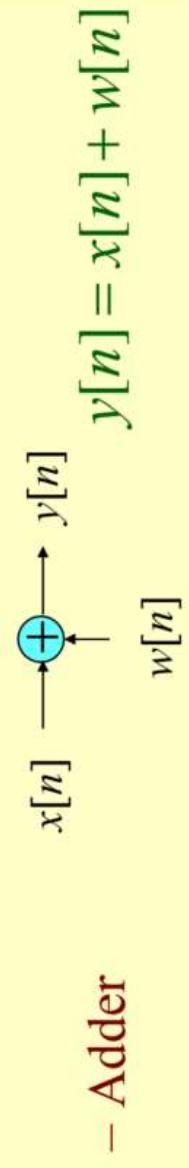
2024-9-24

18

基本运算-加法1

- 加法运算：

$$f(t) = g(t) + k(t)$$

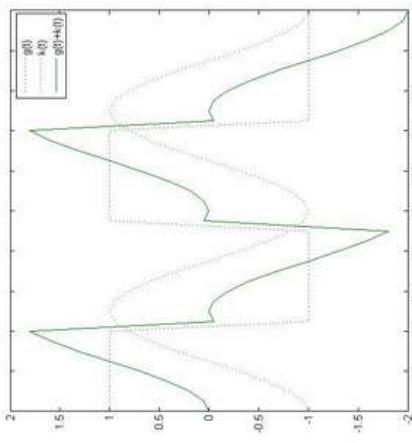
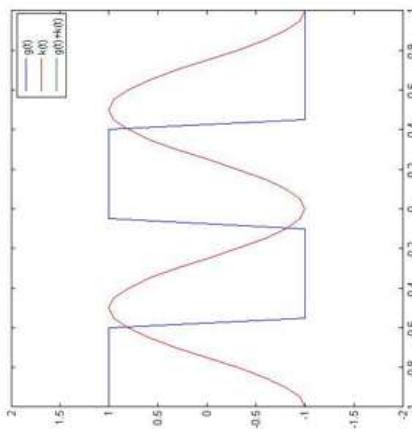


2024-9-24

19

基本运算-加法3

■ 加法运算：例子



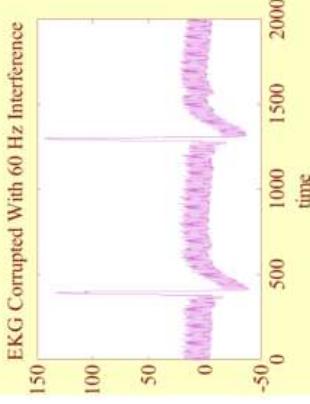
2024-9-24
20

- 请问这个操作对于信号长度有要求不？

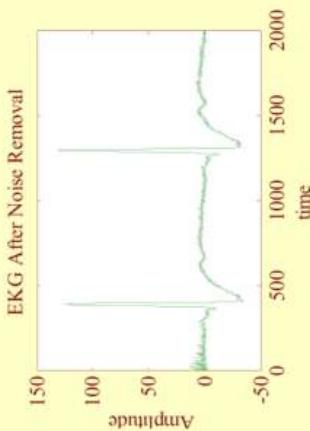
基本运算-加法4

- 加法运算：应用例子，去噪

EKG corrupted with
60 Hz interference



EKG after filtering with
a notch filter



2024-9-24

21

基本运算-加法5

- 加法运算的一个简单应用：去噪--总集平均（Ensemble Averaging）
 - 改进一个已被**加成性随机噪声**干扰的数据的质量。
 - 加成性随机噪声则可能是**随机**而且是无法重制的。
 - 随机噪声的一些假设：0均值，没有时间点上的关联性（白噪声）
 - 同时，数个测量信号中所包含未被干扰的数据向量 s 可能**保持相同**。

- 假设 d_i 表示干扰原资料向量 s 的第 i 次量测值的噪声序列：

$$x_i[n] = s[n] + d_i[n]$$

2024-9-24

22

基本运算-加法6

- 在 K 次量测后，计算一个平均数据向量，称为总集平均 (ensemble average)。

$$\mathbf{x}_{ave} = \frac{1}{K} \sum_{i=1}^K \mathbf{x}_i = \frac{1}{K} \sum_{i=1}^K (s + \mathbf{d}_i) = s + \frac{1}{K} \sum_{i=1}^K \mathbf{d}_i$$

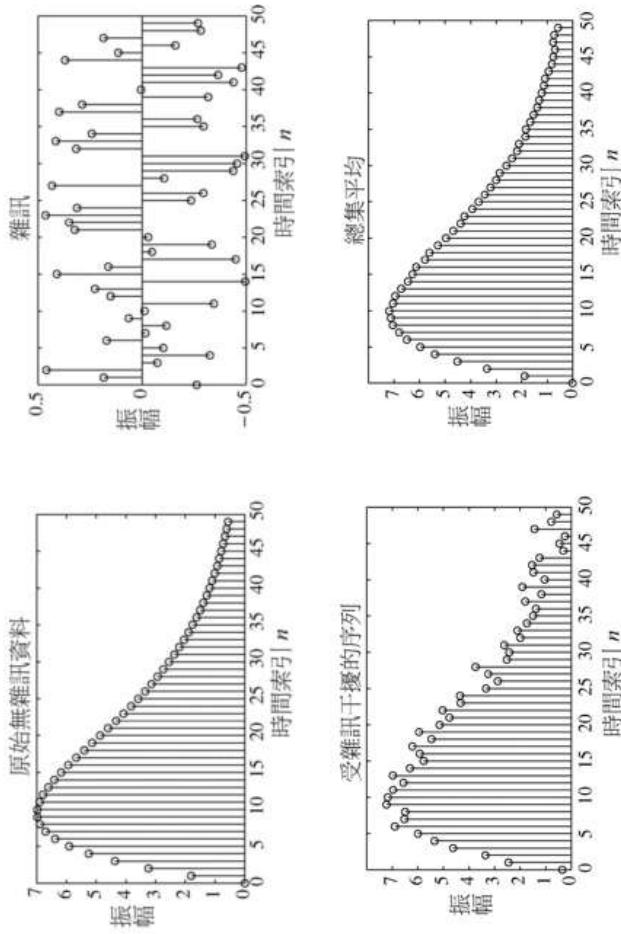
- 从噪声定义我们知道， $\sum_{i=1}^k d_i \approx 0$
- 对一个非常大的 K 值而言， X_{ave} 通常相当程度的近似于原资料向量 s 。

2024-9-24

23

基本运算-加法7

■ 范例一



- 请问这个操作对于信号长度有要求不?

2024-9-24

24

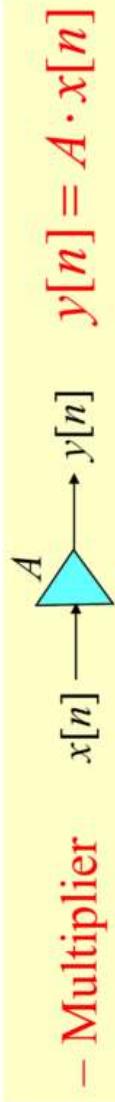
基本运算-加法8

- 拓展：总集平均要求 K 次重复测量，但绝大部分情况下信号是不可重复的
- 引入概念：**滑动窗**
- 连续观察一个信号，其在任意一个时间段内的信号，会有以下特征：
 - 噪声信号各时间点间的数值无关，且保持0均值。
 - 相邻信号具有一定的相似性
- 对于一个时间段（窗口）内的信号做加法和平均，然后延时间轴移动这个窗口
 - 这个概念在后续会进一步解释。
- 经验理解：加号两侧的信号往往是对等的（可加性），与后面的乘法不同。
■₂₀₂₄请问：滑动窗对**长度**有要求不？

基本运算-乘法1

- 乘法运算：数乘

$$f(t) = k \cdot g(t)$$

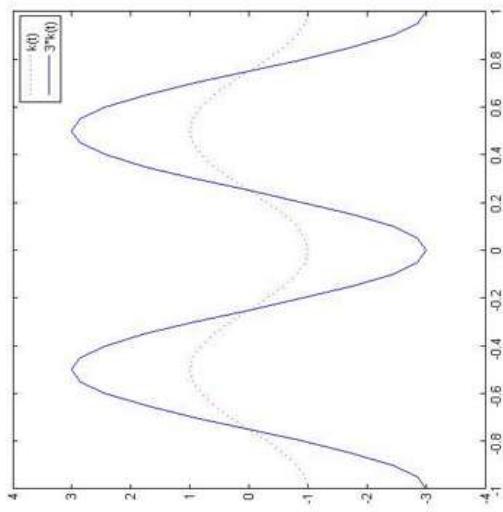


2024-9-24

26

基本运算-乘法2

■ 乘法运算：放大器



- 现实中的放大器往往也会将噪声等干扰一起放大，所以通常和其他处理配套使用。
- 放大器需要引入能量，在电路设计中通常代表需要提供新的能量源（功率放大器—功放）

2024-9-24

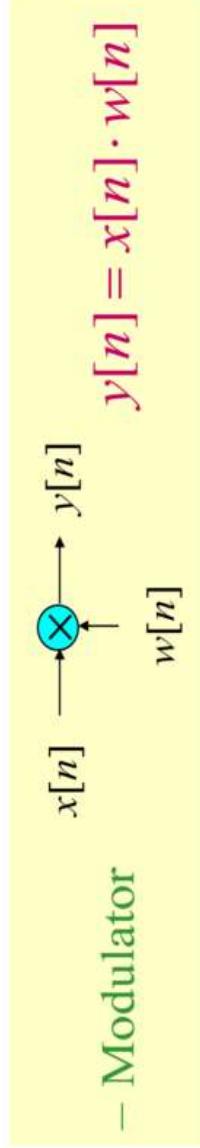
27

基本运算-乘法3

- 乘法运算：两个信号相乘

$$f(t) = k(t) \cdot g(t)$$

- 乘积（调变， modulation）运算：



2024-9-24

基本运算-乘法4

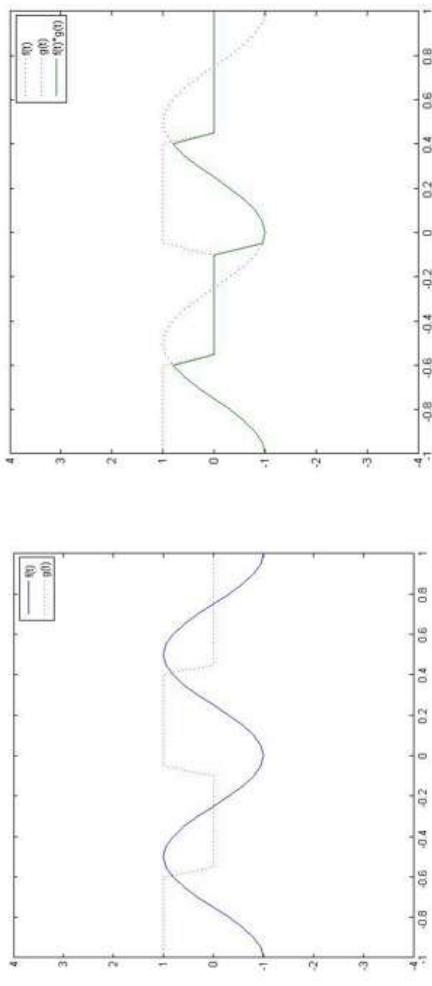
- 乘法在DSP中有着特殊的作用，通常表明的某种操作。
- 文字描述操作是无法量化计算的，例如
 - 屏蔽某频率的信号；放大某些局部信息；对当前时间点的信号，做延时间轴的弱化扩散处理
- 方法：将要实施的处理，转化成一个特定的信号，然后做乘法
 - 以及乘法后的加法和滑动窗处理，三个处理组成最核心的卷积运算。
- 结论：**很多情况下，乘法的运算其中一方是特意设计的，表明某个效果的操作。**
- 这个操作对长度有要求吗？

2024-9-24

29

基本运算-乘法5

■ 乘法运算应用1：遮罩（masking）



遮罩最经典的作用就是之前谈到的分频通讯的接收信号环节。

2024-9-24

30

非对称数字用户回路 (ADSL)-1

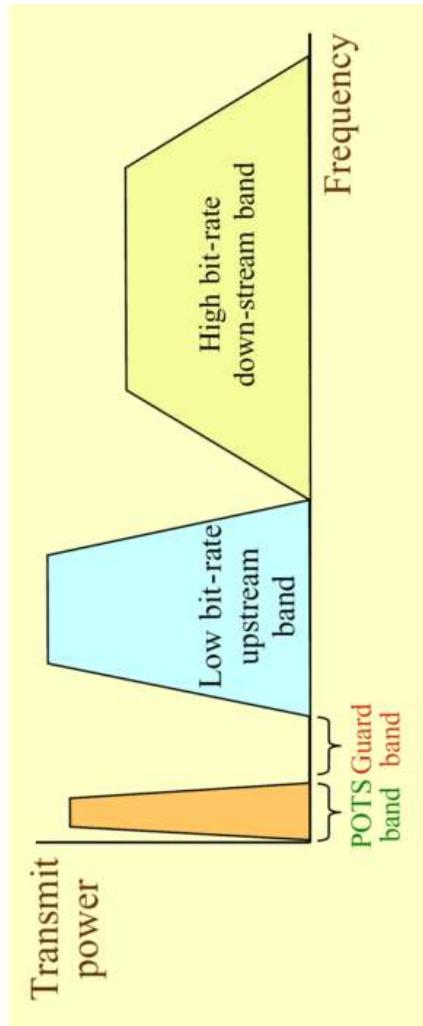
- 属于区域传输系统，设计用于双绞线上同时提供三种服务：
 - 以最高 9 Mb/s 位率进行数据下载传输（数据朝向使用者）。
 - 以最高 1 Mb/s 位率进行数据上载传输（数据远离使用者）。
 - 原始电话服务 (POTS)。
- 以此为例，我们聊一聊分频通讯—**加深对于频率的了解**
 - 同一根双绞线却可以同时上传、下栽和通话。
 - 天空中的无线电可以同时传播很多信号（2G-5G）
 - 现代通讯的基础

2024-9-24

31

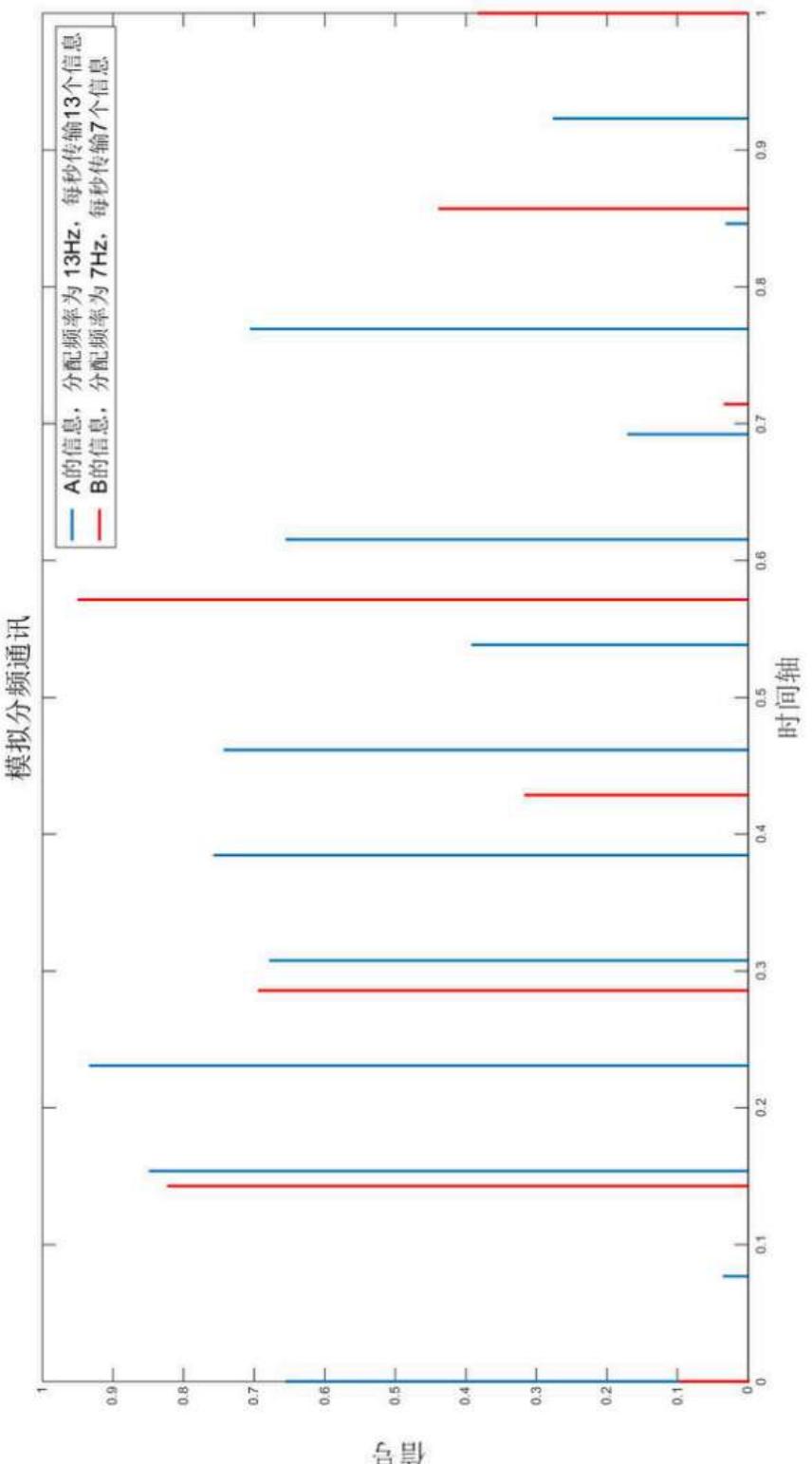
非对称数字用户回路 (ADSL)-2

- 一个分频的例子：分频多任务 (FDM) 架构的非对称数字用户回路，其频谱分配如下



2024-9-24

32



5G建设速度跟不上？美国要对中低频段下手了

人民邮电报 发布时间：19-07-14 10:54 | 人民邮电报

固定时

Verizon CEO：2020年将采用低频段在全国部署5G

暴走通信

发布于 02-15 11:46

Eleamore 分类：智能头条资讯 / 突闻 来源：通信世界

美国发布5G高频段频谱新规划，中国该如何布局5G网络？

[导读] 近期，美国政府发布5G高频段（即毫米波频段）频谱的最新规划，至此，美国政府已经抢

月上市
数量超

34

2(

基本运算-乘法6

■ 调制（modulation）：分频通讯中的发送环节

- 在分频段通讯中，发送的信号本身不是周期的，所以也就没有频率的概念。
- 分频发射需要将信号按照某些频率进行发送，所以要给该信号赋予频率的概念

■ DSP中的调制是由调制解调器（modem）完成的。

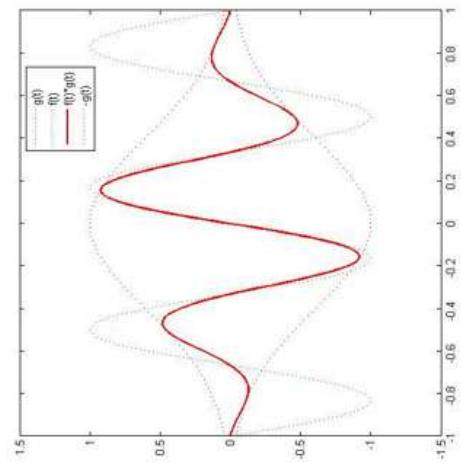
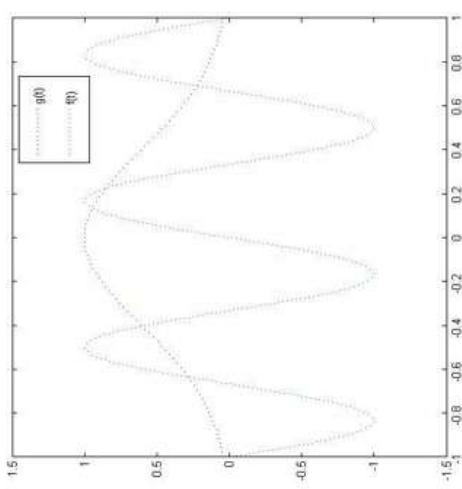
- 调制解调器，是调制器和解调器的缩写，一种计算机硬件[1]，它能把计算机的数字信号翻译成可沿普通电话线传送的模拟信号，而这些模拟信号又可被线路另一端的另一个调制解调器接收，并译成计算机可懂的语言。这一简单过程完成了两台计算机间的通信。
- 张晓翥.Modem的数据通信[J].科技资讯,2008(31):18. . 中国知网[引用日期2019-06-19]
- 不同频率的脉冲信号，对应不同的频段。分频传输。

2024-9-24

35

基本运算-乘法7

- 调制的展示
- 将高斯函数 $g(t) = e^{-\frac{t^2}{2\sigma^2}}$ 用正弦函数 $k(t) = \sin(3\pi \times t)$ 调制



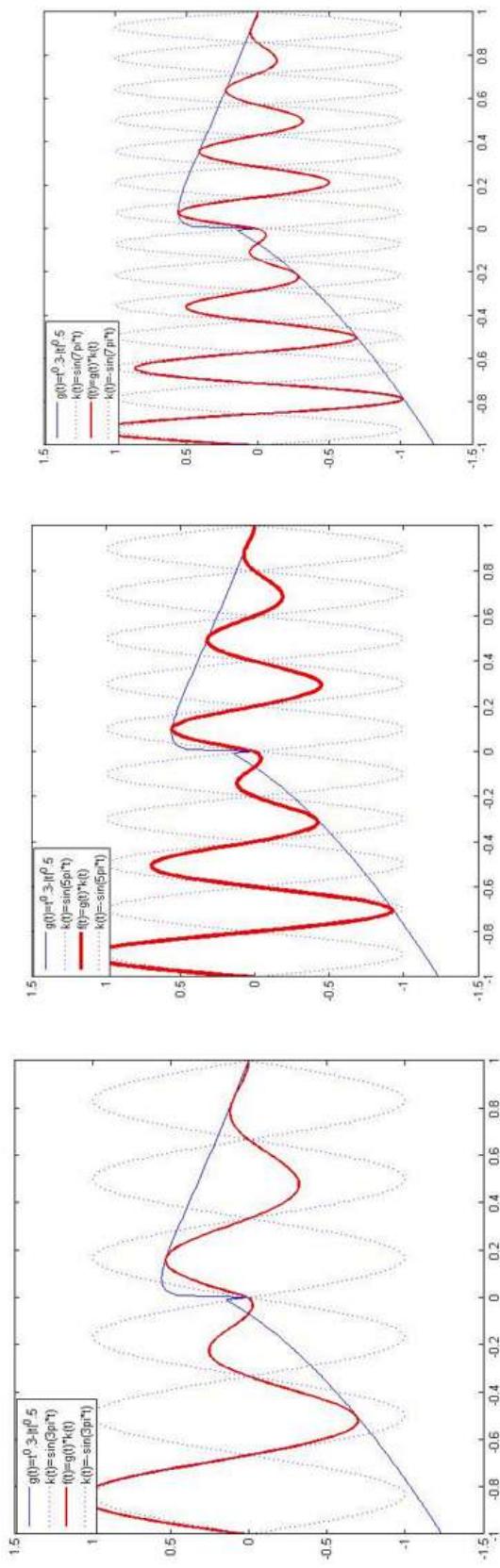
注：此处讨论的频率部分为震荡
频率（详见模拟电路部分讨论）

2024-9-24

36

基本运算-乘法8

- 用不同频率正弦信号调制一个任意模拟信号



2024-9-24

37

基本运算-加法与乘法对比

- 加法表现多代表了两个同等信号进行互相叠加（干扰）两个信号时平等的
- 而乘法多表现在某个系统下，用一个信号作为一种操作来处理另一个信号。其中一个信号是手段而另一个信号时被处理的对象

$$x[n] = s[n] + d[n]$$

$$f(t) = k(t) \cdot g(t)$$

2024-9-24

38

基本运算-时移1

- 时间位移 (time-shifting) 运算：时移是一个单一信号的处理方法

$$g(t) = f(t - t_0)$$

- 离散格式 $y(n) = x(n - N)$ 其中 N 是一个整数

若 $N > 0$, 称之为延退 (delay) 运算:

- Unit delay $x[n] \longrightarrow z^{-1} \longrightarrow y[n]$ $y[n] = x[n-1]$

$N < 0$, 则称之为超前 (advance) 运算:

- Unit advance $x[n] \longrightarrow z \longrightarrow y[n]$ $y[n] = x[n+1]$

2024-9-24

39

基本运算-时移2

- 已知 $x[n] = \{1, 2, 1, 3\}$, $n = -3:0$; $y[n] = x[n-2]$, 求 $y[n]$
- 平移法: 将序列箭头标出, 并做相应平移

$$x[n] = \begin{cases} 1 & \\ 2 & \\ 1 & \\ 3 & \end{cases} \quad \uparrow$$

$$y[n] = \begin{cases} 1 & \\ 2 & \\ 1 & \\ 3 & \end{cases} \quad \uparrow$$

- 减法, 则箭头相应左移2位

- Unit delay $x[n] \longrightarrow z^{-1} \longrightarrow y[n]$ $y[n] = x[n-1]$

2024-9-24

40

基本运算-时移3

x[n]	1	2	1	3
y[n]	1	2	1	3
			↑	

- 理解平移法：“箭头移向了更早的时间点，所以是序列提前” X 错误的！
- 正确的理解：箭头（0点是不动的）

x[n]	1	2	1	3
y[n]	1	2	1	3
			↑	

■ 序列延后了

请问这个操作对于信号长度有要求不？
2024-9-24

41

基本运算-时移4

- 例题
- 已知 $x[n] = \{1, 2, 1, 3\}$, $n = -3:0$; $y[n] = x[n-2]$, 求 $y[n]$
- 罗列计算法: 上述公式中公式左右两侧的 n 是同一个数值, 所以有
 - $y[-1] = x[-1-2] = x[-3] = 1$
 - $y[0] = x[0-2] = x[-2] = 2$
 - $y[1] = x[1-2] = x[-1] = 1$
 - $y[2] = x[2-2] = x[0] = 3$
 - $y[n] = \{1, 2, 1, 3\}, n = -1:2$
- 原本信号3, 发生在0时刻, 现在发生在2时刻, 发生的晚了, 所以叫延迟

2024-9-24

42

基本运算-时移5

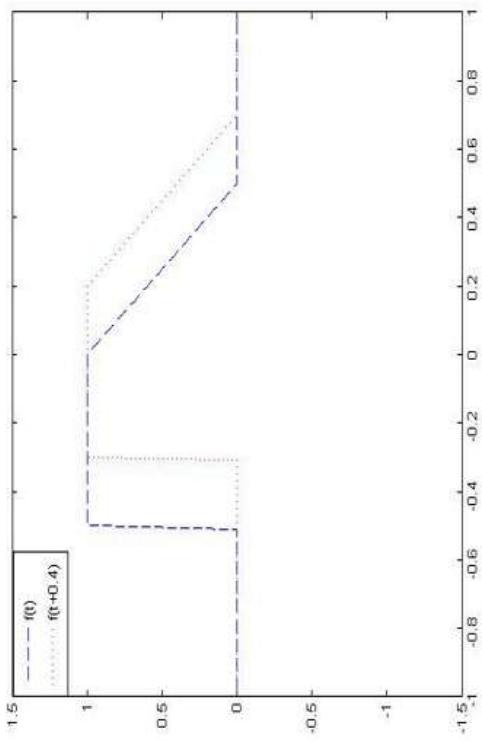
- 平移法说明：平移法看似非常简单，但是当整体算式复杂了时候，及其容易出错，需要对整体序列变化有着清晰的处理，例如以下的例子
$$z[n] = x[n + 3] - y[-2n - 2]$$
□ 在这个例子中，平移法分别要处理，平移，反转，拉伸三种操作，尤其是反转（**-2n - 2**）、拉伸（**-2n - 2**）、平移（**-2n - 2**）的移动顺序，**非常容易出错**。
- 所以更多时候建议相对“笨”一些的方法，直接计算（保证没错）

2024-9-24

43

基本运算-时移6

■ 时间位移 (time-shifting) 运算图例：



2024-9-24

44

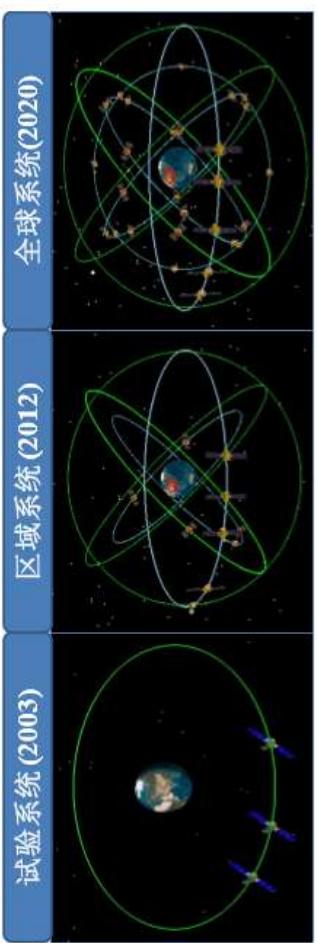
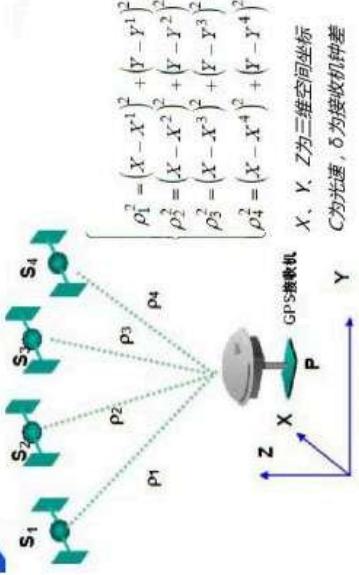
基本运算-时移7

■ 应用：

- 主动发射信号，并接受：激光定位，激光
距离 = 延迟时间 * 速度

GPS原理

1. 原理：利用空间分布的卫星与地面点的距离交出得出地面点位置



Lecture 7
GPS

45

基本运

外媒：北斗卫星导航系统日定位量首破千 亿次

以



中国搜索
CISE

2022-10-06 17:26 | 中国搜索官方帐号

关注

据法国国际广播电台网站10月3日报道，百度地图已宣布优先采用中国的北斗卫星导航系统定位，而非美国的GPS，相关服务名称也改为**百度地图北斗定位开放平台**，**北斗卫星日定位量突破千亿次**。

报道称，目前共有4个全球性的卫星导航系统，分别是美国的全球定位卫星(GPS)、俄罗斯的格洛纳斯全球导航卫星系统、欧洲的伽利略定位系统，以及中国的北斗卫星导航系统。

在中国迎来十一长假之际，百度地图宣布调整定位系统的优先次序，优先使用国产的**北斗卫星导航系统定位**。

媒体引述百度方面的说法报道称，自北斗卫星导航系统上线运行之初，百度地图就启动了以北斗系统为基础的地图导航及定位服务，应用程度近年不断加深。在北斗加持下，百度地图的数据安全性、可靠性进一步提升。

2024-9-24

46

基本运算-反折1

- 时间反向 (time-reversal) 或是折迭 (folding) 运算:
$$g(t) = f(-t)$$
- 离散格式 $y[n] = x[-n]$

- 例子, $x[n] = \{1,2,4,3\}$, $n = -1:2$, $x[n]$ 以 **n = 0** 做镜面对折, 例如

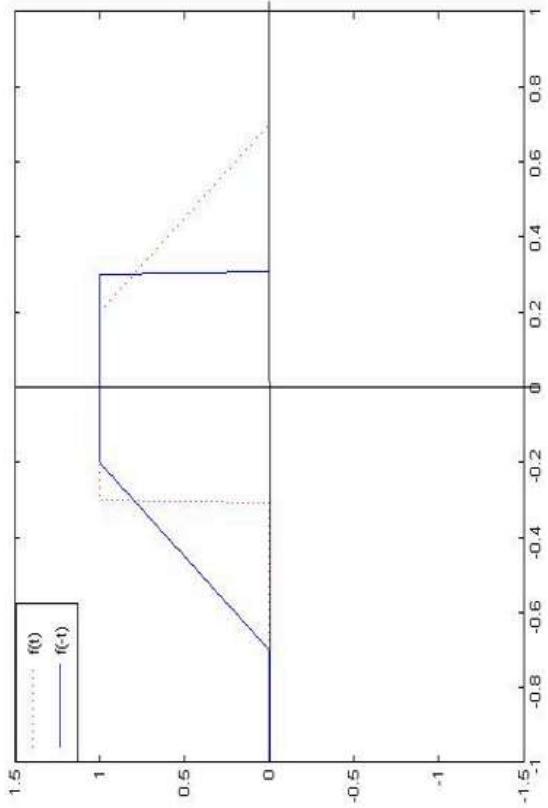
x[n]		1	2	4	3
x[-n]		3	4	2	1

2024-9-24

47

基本运算-折叠2

图例:请注意, 对于 $x[-n]$, 需要以 $x[n=0]$ 做反转



2024-9-24

48

基本运算-时域尺度变换（拉伸） 1

- 拉伸 运算: $g(t) = f(k \cdot t)$
- 离散格式: $y(n) = x(kn)$
- 拉伸变化我们称为采样率（上采样和下采样）的变化，其中k通常采取以下定义：
 - 若 $k > 1$ ，则k通常为正数，即 $y(n) = x(kn), k > 1, k \in \mathbb{Z}$
 - 若 $0 < k < 1$ ，则通常找到一个正整数L，使得 $y(n) = x(kn) = x(\frac{n}{L}), L > 1, L \in \mathbb{Z}$
 - 若 $k < 0$ ，则先处理 $-k$ ，然后在做反折

□ 通常对于复杂的变化，例如 $y(n) = x\left(\frac{7}{9}n\right)$ ，我们定义为二次采样（采样率变化），不在拉伸部分讨论，把它单独作为一个系统。

2024-9-24

49

基本运算-时域尺度变换 上采样 2

- 若以整数因子 $L>1$ 来进行上采样，计算公式见下图。
 - 除法是上采样，越除得到的数列越长。而“上”采样的上字与长短对应，上采样变长。
 - 对于 $x[0.5]$ 之类的index不为整数的项，我们直接定义其为0
 - 为0的部分，通常通过内插算法（interpolation）后续将其补上
 - 在上述计算中，仍然左右不变的是n项，可以使用列举法进行计算。

$$x_u[n] = \begin{cases} x[n/L], & n = 0, \pm L, \pm 2L, \dots \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

$x[n] \rightarrow \uparrow L \rightarrow x_u[n]$

2024-9-24

50

基本运算-时域尺度变换（上采样）3习题

- 按照公式，计算新序列 $x_u[n]$

$$x_u[n] = \begin{cases} x[n/2], & n = 0, \pm 2, \pm 4, \dots \\ 0, & otherwise \end{cases}$$

$$x[n] = \{2, 13, 0, 7, 3, 8, 61\}$$

↑

$$x_u[n=0] = x[0] = 0$$

$$x_u[n=1] = x[0.5] = 0$$

$$x_u[n=2] = x[1] = 7$$

2024-9-24

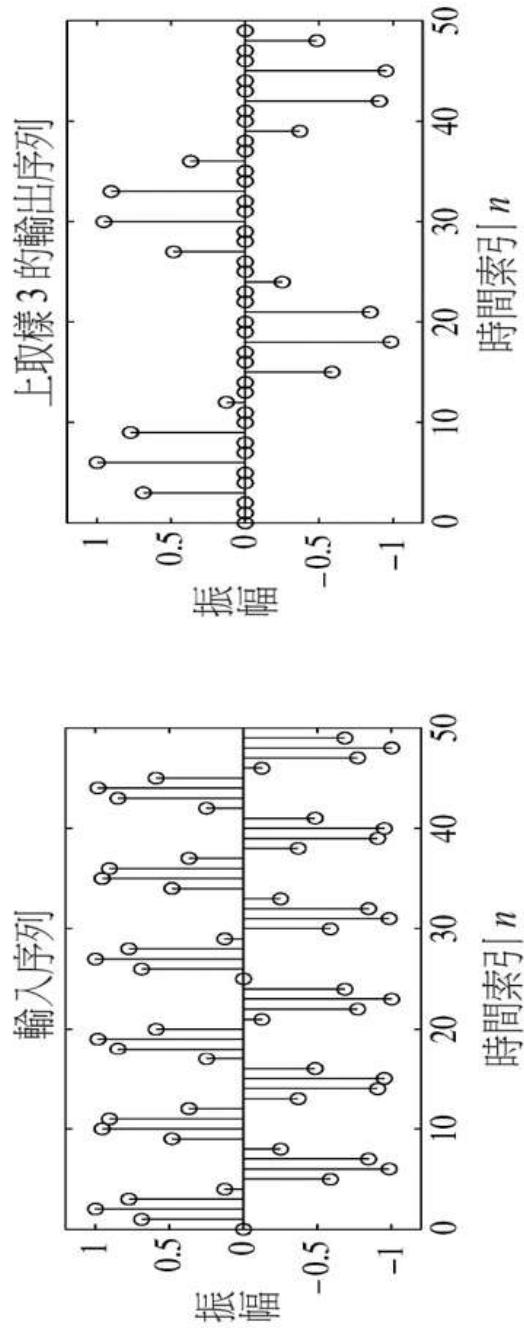
...

51

基本运算-时域尺度变换（上采样）4 图例

- 上采样运算的一个例子

上采样产生的空置的0，
由内插算法补充完整



2024-9-24

52

基本运算-时域尺度变换（下采样）5

- 若以整数因子M>1来进行下采样，计算公式见下图。
 - 乘法是下采样，越除得到的数列越短。“下”采样的序列变短。
 - 下采样不会产生新的项。
 - 在上述计算中，仍然左右不变的是n项，可以使用列举法进行计算

$$y[n] = x[nM]$$

$$x[n] \rightarrow \boxed{M} \rightarrow y[n]$$

2024-9-24

53

基本运算-时域尺度变换（下采样）6习题

- 按照公式，计算新序列 $x_u[n]$

$$x_u[n] = x[2n]$$

$$x[n] = \{2, 13, 0, 7, 3, 8, 6, 1\}$$

↑

$$x_u[n=0] = x[0] = 0$$

$$x_u[n=1] = x[2] = 3$$

$$x_u[n=2] = x[4] = 8$$

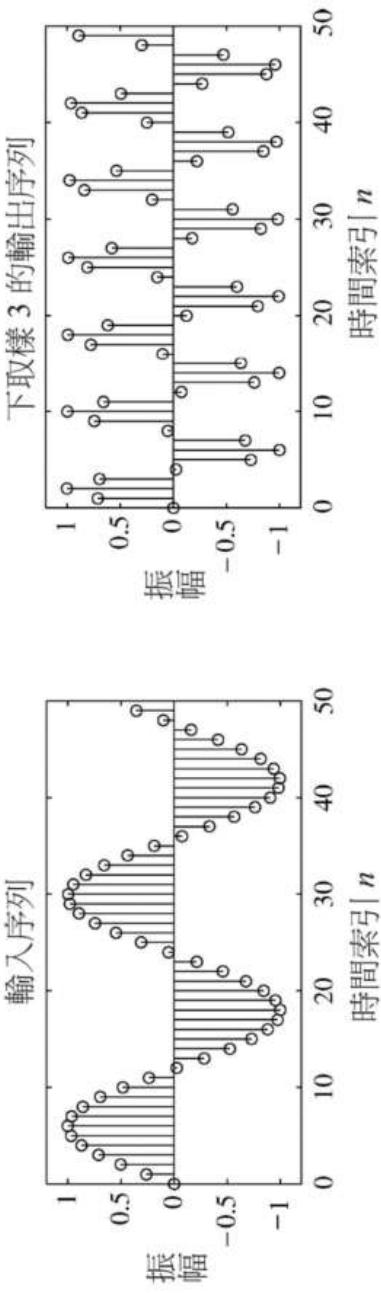
...

2024-9-24

54

基本运算-时域尺度变换（下采样）7 图例

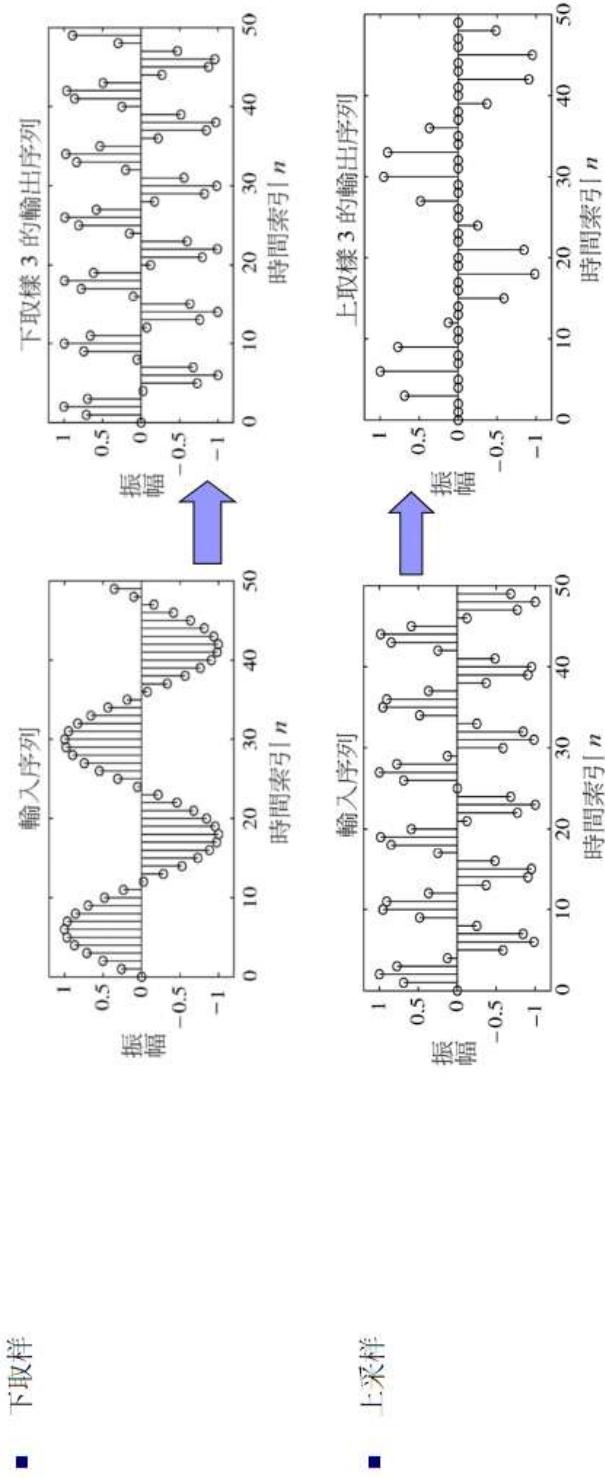
- 下取样运算的一个例子



2024-9-24

55

基本运算-时域尺度变换8 [图例]

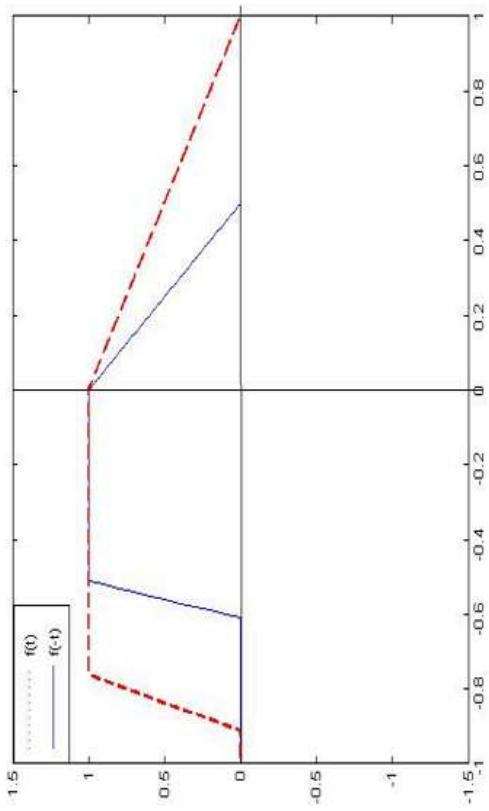


2024-9-24

56

基本运算-时域尺度变换9 双向拉伸

■ 拉伸 运算：

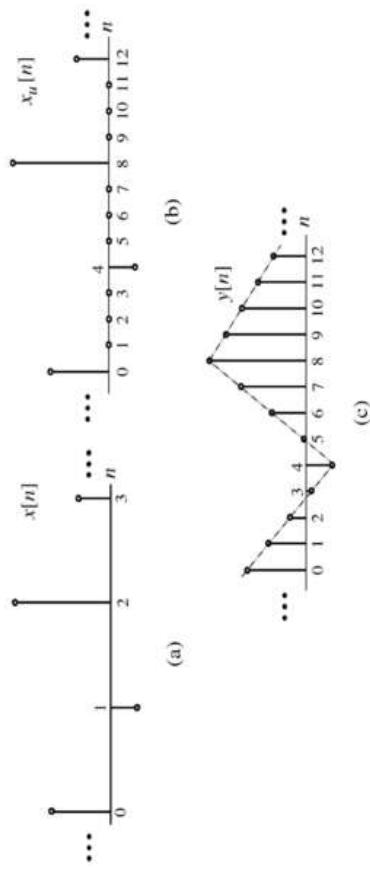


2024-9-24

57

基本运算-内插一览

下面是一个4内插的图例



基本运算-综合习题1

题1. 对于 $x[n] = \{1, 2, 3, 1, 5, 7, 3, 5, 1\}$, $n=-4:4$, 分别用列举法和平移（箭头）法计算

- a) $x[-n+2], x[-n-1]$ 并通过相互验证, 总结平移法的计算先后规律 (平移与反转) *
- b) $x[2n+2], x[1/2n-1]$ 的结果, 并互相验证, 并总结平移法的计算先后规律 (平移与反转) *
- c) $x[-2n+1], x[-1/2n-2]$ 的结果, 并互相验证, 并总结平移法的计算先后规律 (平移与反转) *

2024-9-24

59

基本运算-综合习题2

至此我们已经学习了所有的基本运算
下面我们看两道题，基本运算的复合应用

$$f(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ t & 0 < t \leq 1 \\ 1 & 1 < t \leq 2 \\ 0 & t > 2 \end{cases}$$

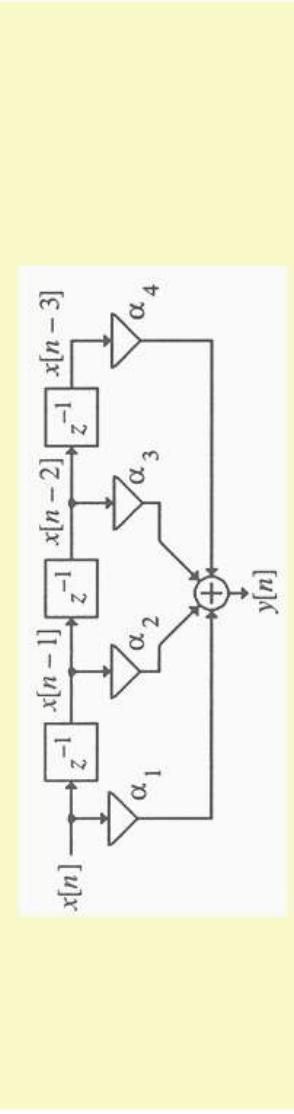
画出它的图形以及
 $3f(-2t - 2)$
的图形

2024-9-24

60

基本运算-综合习题3

■ 3.1 给出下面电路图的表达式



■ 3.2 给出下面电路图的表达式

- a) $z(n) = x(n+1) + x(n-2)$
- b) $z(n) = x(2n+1)$
- c) $z(n) = x(2n+2) + x(n-2) *$

2024-9-24

61

62

2024-9-24

相对复杂的基本运算

时域数字信号处理 (5)

基本运算-差分 1

- 微分运算:

$$f'(t) = \frac{df(t)}{dt} = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{f(t + \Delta t) - f(t)}{\Delta t}$$

- 离散格式: $x[n]$ 代替 $f(t)$, 则最小间隔由 $\Delta t \rightarrow 0$ 而 $\Delta n = 1$,

$$f(t + \Delta t) \rightarrow x[n + \Delta n] = x[n + 1]$$

$$f(t) \rightarrow x[n]$$

□
 $\Rightarrow x'[n] = x[n + 1] - x[n]$

- 上述公式成为离散序列的差分

2024-9-24

63

基本运算-差分 2

- 离散差分: $x'[n] = x[n+1] - x[n]$

□ 注1: 微分要求左右导数一致, 才可导。

□ 差分, 例如 $x[n] = \{1,2,3,1,2\}$ 的差分, 是否存在可以讨论左右差分? 左右差分是否一致?

- “左右”差分一致的条件就是局部为一条直线, 例如2,3,4; 所有基本都无法满足左右差分

□ 不一致是否还可以使用差分?

- 可以, 因为这种误差可以忽略。忽略的原因是由于, 每个 Δn 所代表的“真实”时间极小, 所以这个累计的误差就可以忽略(见积分—累加部分)

□ 那么应该使用左差分还是右差分? 是否有差别

- 左右差分在单纯计算差分时, 影响不大, 关键在于“-1”的延迟还是“+1”的超前, 这个时间平移有一定影响, 所以由电路设计决定。

2024-9-24

64

基本运算-差分 3 二阶微分与差分

■ 二阶微分

$$f''(t) = \frac{df'(t)}{dt} = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{f'(t + \Delta t) - f'(t)}{\Delta t}$$

$$\begin{aligned} \text{■ 二阶差分: } x''(n) &= x'[n+1] - x'[n] \\ &= (x[n+2] - x[n+1]) - (x[n+1] - x[n]) \\ &= x[n+2] + x[n] - 2x[n+1] \end{aligned}$$

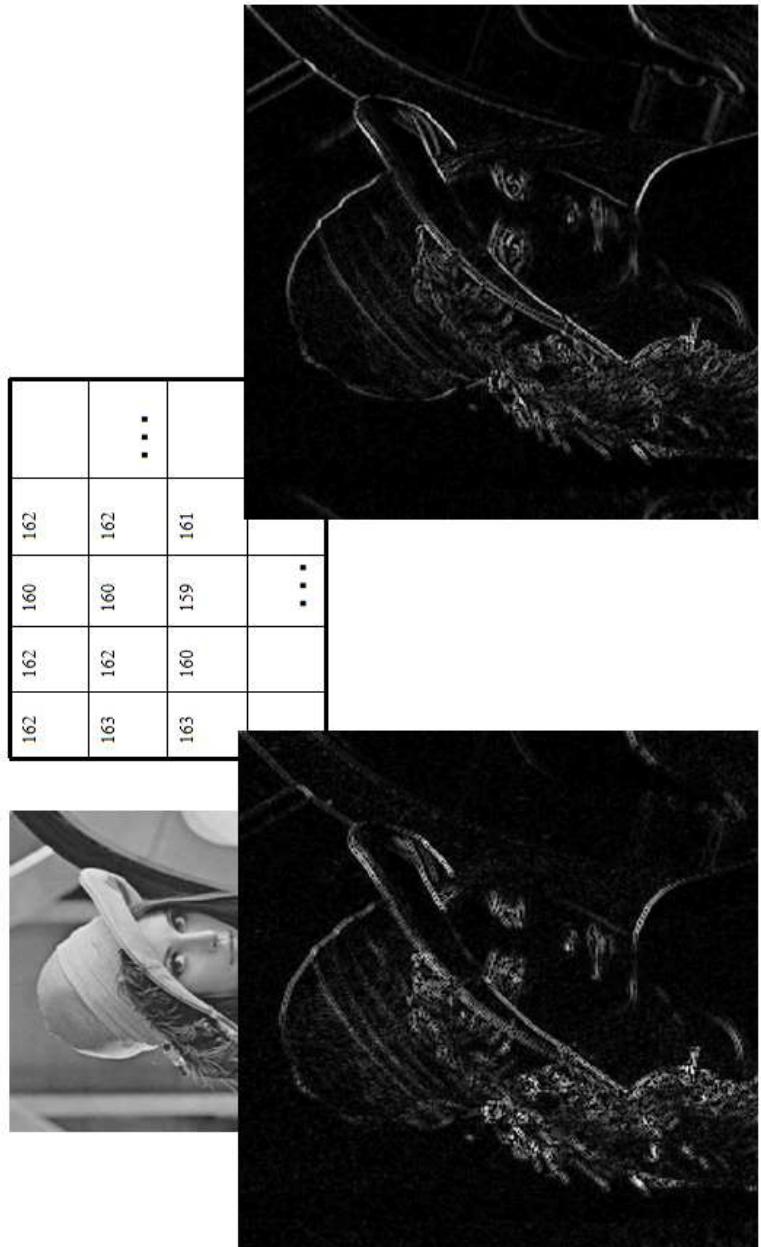
■ 注1：做一个位移为1的时移变换（以求更简洁的格式）

$$x''[k-1] = x[k+1] + x[k-1] - 2x[k] \quad (k = n+1)$$

2024-9-24

65

基本运算-微分 4 应用



2024-9-24

基本运算-微分 5 拓展

- 思考题：
- 推导离散序列的3、4阶差分，并尝试总结通项公式

2024-9-24

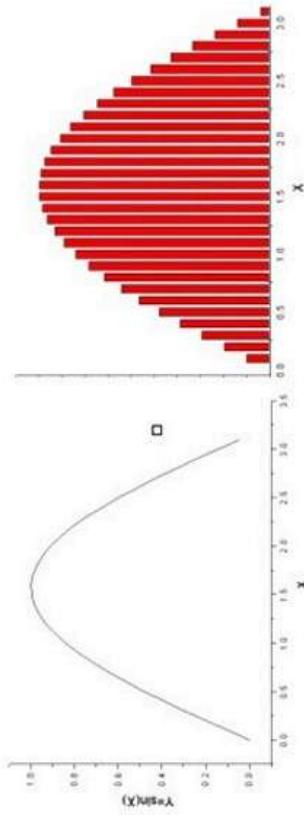
67

基本运算-累加

- 积分运算：

$$g(t) = \int_a^b f(t)dt = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \sum_{k=(a-t_0)/\Delta t}^{(b-t_0)/\Delta t} f(t_0 + k \cdot \Delta t) \Delta t$$

- 上述表示为矩形法求积分，与黎曼积分本质相同，黎曼积分是求 Δt 的 $\max(f(t))$ ，即区域内的最大值求和，当 $\Delta t \rightarrow 0$ 时，两个积分一样



2024-9-24

68

基本运算-累加2

- 离散格式:以 $x[n]$ 代替 $f(t)$, 则最小间隔由 $\Delta t \rightarrow 0$ 变为 $\Delta n = 1$, 则最终积分变为累加式

$$g(n) = \sum_a^b x[n]$$

- 上式称为累加式:

- 注1: 累加式的上下限都是整数
- 注2: 累加得到的只是无单位的 n 上一段空间的求和, 在现实中, 由于采样率较大(即一秒钟采集的点数n很多) 所以往往需要较大范围的积分才有现实意义
- 注3: 最常见的累加器是从 $(-\infty, a]$, 这个通常称为默认的“累加器”

2024-9-24

69

卷积

- 卷积是整个数字信号处理中最重要的运算。
- 我们所学的基础处理整合起来称为“系统”
- 在本课程中我们只学习一种系统“线性时不变系统”
- 一个线性时不变系统，不管多么复杂，其都可以变成输出信号=输入信息与特定（且固定）信号的卷积
- 即：本课程的任何系统，都可以用卷积来表示和研究。

2024-9-24

70

线性卷积1

- 卷积分为两种：线性卷积和周期（循环）卷积
- 线性卷积的连续性表达式为

$$F(t) = f(t) * g(t) = \int_a^b f(t-m) \cdot g(m) dm$$

- 其离散表示

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

- 注1：上述式子中的 $h(n)$ 为什么使用 h 在后文会有所解释
- 注2：请注意上述式子中的所有时间序列符号， $y(n)$, $x(n)$, $h(n)$, 累加中的 $x[n-k]$, $h[k]$ 累加的上下限分别为 $\infty, -\infty$

2024-9-24

71

线性卷积 2 基本运算

■ 运算 $y(n) = x(n) * h(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n-k] \cdot h[k]$

线性卷积			x=[3,4,1]	
1	2	3	→	
			3 2 1 → 3 4 1	
0	0	3	0 0 0 → 0 6 4 0	
			x=3	x=6+4=10
				x=9+8+1=18
			3 2 1 → 3 4 1	
			3 4 1 → 0 0 3 0 0	
			x=12+2=14	x=3
				X=[3,10,18,14,3]

2024-9-24

72

线性卷积3 基本运算

■ 运算基本流程: $y(n) = x(n) * h(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n - k] \cdot h[k]$

- 将 $h(n)$ 反转, 作为滑动窗
- 对应公式中的 $h(k)$ 与 $x(n - k)$
- 窗口内处理 $h(n)$, 并进行对位相乘后求和
- 对应公式中的 $\sum_{k=-\infty}^{\infty}$ □, 滑动窗内求和
- 将滑动窗做 $x(n)$ 最左侧一直移动到最右侧
- 对每一个点 $x(n)$ 进行运算, 在公式中没有体现,

2024-9-24

73

线性卷积4 基本运算

■ 运算基本流程: $y(n) = x(n) * h(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n-k] \cdot h[k]$

■ 运算后的序列长度为?



■ 平移了 5 次, 通项公式为:

■ 卷积后序列长度为 $L = N + M - 1$

2024-9-24

74

线性卷积5 基本运算

- 上述展示中没有给出的 $x(n), h(n)$ 中分别 n 的范围，实际上 n 是需要的。
- 假设两个序列都从0开始，则最后 $y(n)$ 的 $n = 0:N + M - 1$
- 若 $x(n), h(n)$ 不是从0开始，则

- **作业：**研究 $x(n), h(n)$ 不是由0开始，则 $y(n)$ 的 n 的范围
- 研究方法：查资料
- 呈交方式：写出推导

2024-9-24

75

线性卷积6 累积的说明

■ 为什么 $h(n)$ 在运算时要反过来？

■ 引用某网上例子[1]

- 小泽在第 k 天被打了，自被打那天起，他每天的疼痛逐天减少，减少的方式为当天 $h(0)$ ，事
后第一天 $h(1)$ ，第二天 $h(2)$,...
- 小泽第 m 天又被打了，还按照上述疼痛衰减方法不变。
- 假设小泽的疼痛度可以叠加。试问小泽在任意第 n 天的疼痛度是多少？
- 这个问题需要反向追溯小泽之前挨过几次打。于是有
 - 第 n 天挨打对于当前第 n 天的累计为 $x(n-0) \cdot h(0)$, $h(0)$ 为第 n 天传到当前第 n 天的影响
 - 第 $n-1$ 天挨打对于当前第 n 天的累计为 $x(n-1) \cdot h(1)$, $h(1)$ 为第 $n-1$ 天传到第 n 天的影响
 - 第 $n-2$ 天挨打对于当前第 n 天的累计为 $x(n-2) \cdot h(2)$, $h(2)$ 为第 $n-2$ 天传到第 n 天的影响

2024-9-24 □ ○ ○ ○

76

线性卷积7 卷积的说明

■ 为什么 $h(n)$ 在运算时要反过来？

■ 在计算过程中，小泽在某一天的

疼痛值 = \sum 之前挨打强度 \times 往前追溯天数 k 的影响 $h(k)$

$$\begin{array}{cccc} 3 & 2 & 1 & \\ 3 & 3 & 4 & 1 \\ 0 & 6 & 4 & 0 \\ \hline x=6+4=10 \end{array}$$

- 注1：若那天没挨打，可以令那天信号为0
- 注2：这里的挨打，指代的是脉冲信号（冲击信号）
- 注3：上述的描述，就是卷积对于一个线性时不变系统的描述方法。其中
线性指的疼痛可以线性累加
- 时不变指的是系统不管计算那天的疼痛值，往前的追溯系数都是 $h(k)$

77

2024-9-24

线性卷积8 深度学习中的卷积

- 在计算机视觉中，最常见的技术是卷积网络，例如CNN。
- 在CNN中，卷积核是不反转的[3]，这是由于深度学习中的卷积只是为了计算**局部效果**（见后面例子），他只使用了DSP中卷积的**对位乘法**和**滑动窗**两个概念，而没有（也没有必要）使用追溯这个观念

■ 相关文献：

- [1] 浅谈(线性)卷积公式为什么要翻转:<https://www.cnblogs.com/marsgbo/p/6622903.html>
- [2] 在定义卷积时为什么要对其中一个函数进行翻转？:<https://www.zhihu.com/question/20500497>
- [3] 深入理解卷积(卷积核到底要不要翻卷):https://blog.csdn.net/weixin_37682263/article/details/87914913

2024-9-24

78

线性卷积9 卷积的边缘效果

- 假设我们定义一个卷积核 $h(n) = [-1 \ 1]$

- 实际效果

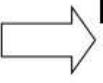
$$\begin{array}{ccccc} & & 1 & -1 & \\ & & 153 & 152 & 100 \\ x = 1 & & & & \\ & & 153 & 152 & 100 \\ & & & & x = 100 \end{array}$$

- 这时最后一行出现较大误差，这时所谓的边缘效果
- 边缘效果在DSP中并不太被重视，这是由于
 - DSP通常认为信号是无限长的（实时系统）
 - DSP中通常认为极短时间内的差异是可以忽略的（采样频率的影响）

卷积10



$$*y[m,n] = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & -1 & 0 \end{bmatrix}$$

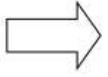


2024-9-24

80

卷积11

$$*y[m, n] = \begin{bmatrix} 0 & -1 & 0 \\ -1 & 4 & -1 \\ 0 & -1 & 0 \end{bmatrix}$$



VS.



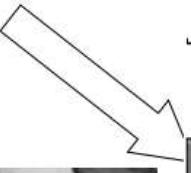
2024-9-24

81

卷积12



$$*y[m, n] = \frac{1}{16} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & 8 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \end{bmatrix}$$



$$*y[m, n] = \frac{1}{92} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 4 & 1 & 1 \\ 1 & 4 & 8 & 4 & 1 \\ 4 & 8 & 16 & 8 & 4 \\ 1 & 4 & 8 & 4 & 1 \\ 1 & 1 & 4 & 1 & 1 \end{bmatrix}$$



2024-9-24

82

线性卷积8-2 深度学习中的卷积2

- 在计算机视觉中，最常见的技术是卷积网络，例如CNN。
- CNN中，3个 重要工作点：
- 目标：将一张图变成一组数
- 1， 卷积核自行学习， 使用很多很多卷积核
- 2， 卷积核不反转
- 3， 不停进行上采样。

2024-9-24

83

快速卷积

- 我们在手动计算卷积时，可以采取下列两个手动方法实现
- 左侧卷积和右侧快速卷积

$$\text{已知 } x_1(n) = \left\{ \begin{array}{l} 4, \\ \downarrow \\ 3, \\ 2, \\ 1 \end{array} \right\}_{n=0}, \quad x_2(n) = \left\{ \begin{array}{l} 3, \\ \downarrow \\ 2, \\ 1, \end{array} \right\}_{n=0}$$

$$\text{求: } y(n) = x_1(n) * x_2(n)$$

- 使用右侧对位相乘求和法求卷积，步骤：

- 两序列右对齐（**不做反转**）
- 逐个样值对应相乘但不进位
- 同列乘积值相加（注意 $n=0$ 的点）

$$\begin{array}{r} x_1(n) : \quad \begin{matrix} 4 \\ \downarrow \\ n=0 \end{matrix} \quad 3 \quad 2 \quad 1 \\ \times \quad x_2(n) : \quad \begin{matrix} 3 \\ \downarrow \\ n=0 \end{matrix} \quad 2 \quad 1 \\ \hline y(n) : \quad \begin{matrix} 4 & 3 & 2 & 1 \\ 8 & 6 & 4 & 2 \\ 12 & 9 & 6 & 3 \\ \hline \end{matrix} \end{array}$$
$$\therefore y(n) = \left\{ \begin{matrix} 12 \\ \downarrow \\ n=0 \end{matrix} \quad 17 \quad 16 \quad 10 \quad 4 \quad 1 \end{matrix} \right\}$$

2024-9-24

85

左侧的快速卷积

$$\begin{array}{rcl}
 x_1(n) & : & 4 \uparrow \quad 3 \quad 2 \quad 1 \\
 x_2(n) & : & 3 \uparrow \quad 2 \quad 1 \\
 \hline
 & & n=0 \\
 & & 12 \quad 9 \quad 6 \quad 3 \\
 & & 8 \quad 6 \quad 4 \quad 2 \\
 & & 4 \quad 3 \quad 2 \quad 1 \\
 + & & \hline
 y(n) & : & 12 \uparrow \quad 17 \quad 16 \quad 10 \quad 4 \quad 1 \\
 & & n=0 \\
 \hline
 \therefore y(n) = & \left\{ \begin{array}{l} 12 \\ 17 \\ 16 \\ 10 \\ 4 \\ 1 \end{array} \right\}_{n=0}
 \end{array}$$

2024-9-24

快速卷积说明

- 所谓的快速卷积只是给人类手动算卷积准备的
 - 节省的时间是不需要处理边缘效果的那几次滑动
- 当窗口很大时，节省的时间微乎其微
 - 手动编写感受
- 所以计算机并不使用快速卷积
 - 计算机使用转频域->算乘法->转回时域的方法
- 这个需要循环卷积

2024-9-24

87

循环卷积1

■ 循环卷积的处理分为两部分：循环扩展：

■ 循环扩展：

- 循环卷积表述方法为 k -循环卷积： 需后反复“拷贝”，构造循环序列

□ 表述为 $x(n) \cdot R_k(n)$

- 做循环的意义在于引入信号的周期性

快速卷积

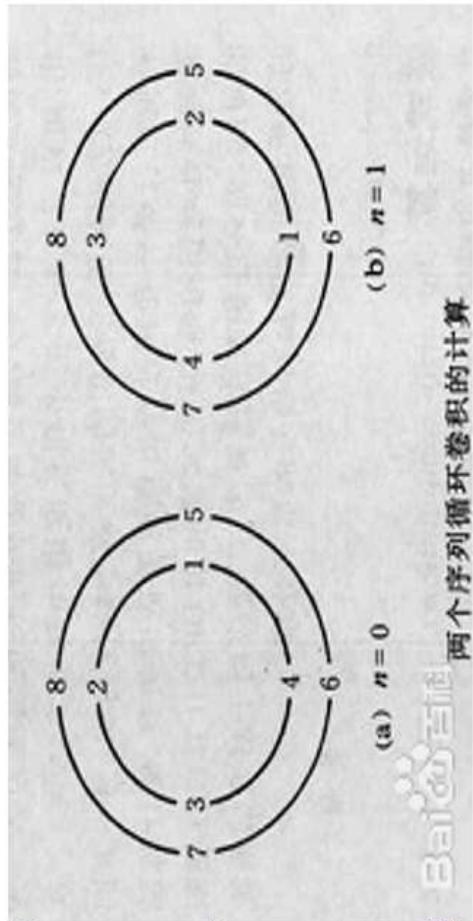
- 请注意，循环卷积的 k ，是可能大于 $x(n)$ 的长度 N 的

■ 扩展后再做常规卷积，整体公式表示为

$$y(n) = x(n) \odot h(n) = \left(\sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n-k] \cdot h[k] \right) \cdot R_k(n)$$

2024-9-24

88



Baidu 百度 两个序列循环卷积的计算

百度文库 | 百度新闻 | 百度贴吧 | 百度知道 | 百度图片 | 百度视频 | 百度音乐 | 百度小说 | 百度应用商店 | 百度更多

进入词条

定义

计算两个长度均为N的序列 $x_1(n)$ 和 $x_2(n)$ 的循环卷积，一个简易的方法是先把 $x_1(n)$ 的数据，设 $x_1(n)=(1, 2, 3, 4)$, $N=4$, 按逆时针方向均匀分布在在一个圆周上。如图1中(a)的内圆所示、而把 $x_2(n)$, 设 $x_2(n)=(5, 6, 7, 8)$, 按顺时针的方向均匀分布在另一个同心圆上, 然后求两圆上相对应序列的乘积, 并把V项乘积叠加起来作为 $n=0$ 时刻的卷积值 $y(0)$, 即

$$y(0)=1\times 5+4\times 6+3\times 7+2\times 8=66$$

若求 $n=1$ 时刻的 $y(1)$ 值, 可将外圆的: $x_2(n)$ 固定, 把内圆上的序列 $x_1(n)$ 顺时针旋转一个单位时间 (或移 $x_1(n)$ 固定, 把外圆上的序列 $x_2(n)$ 逆时针旋转)。然后把对应的乘积叠加起来, 即为所求。如图1中的(b)图所示。

图1
两个圆周上循环卷积的计算

图1展示了两个同心圆。内圆(a)上标有数字1, 2, 3, 4，按逆时针方向分布。外圆(b)上标有数字5, 6, 7, 8，按顺时针方向分布。图中还标注了 $n=0$ 和 $n=1$ 。

由于离散傅里叶变换(DFT)的实质是周期序列变换到频域的描述。可以证明：两个有限长序列在时域的循环卷积，其DFT等价于在频域两个序列对应的DFT的乘积。^[1]

式中 $X_1(k)$ 和 $X_2(k)$ 分别是 $x_1(n)$ 和 $x_2(n)$ 的N点DFT。它表明DFT具有循环卷积性质 (CCP)，也是区别于其他变换的重要特性。正是这种性质，用计算机通过计算DFT达到计算循环卷积和线性卷积的目的，提高了运算效率。按长度为N的两个序列，其线性卷积的长度应为 $2N-1$ ，而循环卷积的长度仍然为N。为此，可以通过补零把序列长度增加到 $\geq 2N-1$ 。这样，一方面使循环卷积的长度等于线性卷积，另一方面避免进行循环卷积过程中出现混叠造成失真，使计算结果与线性卷积相等，从而实现利用DFT计算线性卷积的目的。 循环卷积和线性卷积一样适用于对通信系统的分析和设计以及对信号的数学处理。

循环卷积3

- 循环卷积与线性卷积的关系:
- 当 $x(n)$ 与 $h[k]$ 做线性卷积，其长度为 $N + K - 1$
- 做 L 点循环卷积，**长度为 L**
 - 当 $L \geq N + K - 1$ 时，两者输出序列一样
 - 当 $L < N + K - 1$ 时，两者输出不同
 - 请**自行数学验证、计算验证、编程验证。**
- 请根据算法知识，**自行估算卷积的运算复杂度**
- 为了降低卷积的算法复杂度，我们通常使用
 - **傅立叶变换->乘法->逆傅里叶变换的方法**

90

2024-24来计算**有限长**序列的卷积，所以需要循环卷积

卷积的性质

1. 交换律 $x(n) * h(n) = h(n) * x(n)$
2. 结合律 $x(n) * h_1(n) * h_2(n) = x(n) * [h_1(n) * h_2(n)]$
3. 分配律 $x(n) * [h_1(n) + h_2(n)] = x(n) * h_1(n) + x(n) * h_2(n)$
4. 不存在微分、积分性质。

请自行数学验证、计算验证、编程验证。

2024-9-24

91

讯号的相关性-1

- 在有些应用中，有时必须将另外一个或是多个讯号与参考讯号进行比较，以决定讯号间的相似性。或是利用此讯号间的相似性来判读出其余更多的信息。
 - 自身与自身比较
 - 在雷达、声纳、激光和定位中的应用中，从目标物反射而被接收到的讯号属于延迟后的发射讯号，而藉由量测延迟时间可以判读目标物出现的位置---*自相关*。
 - 在这些应用中，我们是把两个同样（但是其中一个经过时移）的信号进行比较
 - 自身与其他信号比较
 - 声控中的语音识别、雷达中的信号类型判定
 - 在上述应用中，我们是把两个不同的信号进行比较

2024-9-24

讯号的相关性-2 定义一

- 两个能量讯号 $x[n]$ 及 $y[n]$ 彼此间的相似度可利用如下定义的互相关序列 (cross-correlation sequence) 来量度。

$$r_{xy}[l] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[\textcolor{red}{n}] \cdot y[n-l], l = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$$

- 相关性包含两个操作，平移（时移）和相乘求和；输出的序列请注意，参数是 l
- 相关性计算和卷积相似，但是没有反转，请对比卷积公式

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n-k] \cdot h[\textcolor{red}{k}]$$

2024-9-24

93

讯号的相关性-3

$$r_{xy}[l] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] \cdot y[n-l], l = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$$

■ 相关性中的平移（时移）的意义：

- 参数 l 表示的是将序列 $y[n]$ 做相应的延迟（lag）后，对位相乘做加法
- 按照滑动窗的解释， $r_{xy}[l]$ 中的 l 表示的是，对于滑动窗每个滑动距离的结果上的记录
- 参数 l 称为延迟（lag），它代表讯号间的时间位移。
- 若 l 是一个正数（例如 1 ），则表示时间序列 $y[n] \rightarrow y[n-1]$ ，按照前文的知识点（时移），相当于将整个序列零点不动情况下，整体“右移”，进行延退；反之亦然。
- 公式中下标 xy 的顺序表示以 $x[n]$ 作为参考讯号保持不动，而将序列 $y[n]$ 相对 $x[n]$ 产生位移。
2024-9-24

讯号的相关性-4 相关系数

- 还存在另外一种相关性定义，称为相关系数（Correlation Coefficient）
- 相关系数处理的是**有限长序列**，需要将常規序列进行加上zero-mean（零均值）与normalization（正规化）

$$\begin{aligned} Corr &= \frac{\sum_i [(A_i - \bar{A})(B_i - \bar{B})]}{\sqrt{\sum_i (A_i - \bar{A})^2 \sum_i (B_i - \bar{B})^2}} \\ &= \frac{\text{Covariance}(A, B)}{\sigma_A \cdot \sigma_B} \end{aligned}$$

2024-9-24

95

讯号的相关性-5 正规范化

- 对一个向量 $A = \{A_i\}$ ， 正规范化

$$K = \sqrt{\sum A_i^2}, \quad A'_i = \frac{A_i}{K}$$

- 有 A'_i 满足

$$\sum A'^2_i = \sum \frac{A_i^2}{K^2} = \frac{1}{K^2} \sum A_i^2 = \frac{1}{\sqrt{\sum A_i^2}} \sum A_i^2 = 1$$

- A'_i 平方和为 1， 称 A'_i 为 A 的一种正规范化结果

- 正规范化方法有很多， 上面是最常见的一种

2024-9-24

96

讯号的相关性5：正规化 (2)

- 将向量至于一个单位圆内（即一个单位下），以便进行后期的比较等运算
- 例子：当我们观察信号 $A=\{3,4,5,5,5\}$ 与信号 $B=\{-5,-8,-10,-9,-10\}$ 时，
由于放大器($K=-2$)和噪声(Noise= $\{1,0,0,1,0\}$)的共同影响，不一定可以准确的
观测到其关系，进行正规化以后
- $A'=\{0.3, 0.4, 0.5, 0.5, 0.5\}$ 与
- $B'=\{-0.26,-0.42,-0.52,-0.47,-0.52\}$ 的相似度就足够高了

2024-9-24

97

讯号的相关性-6 零均值

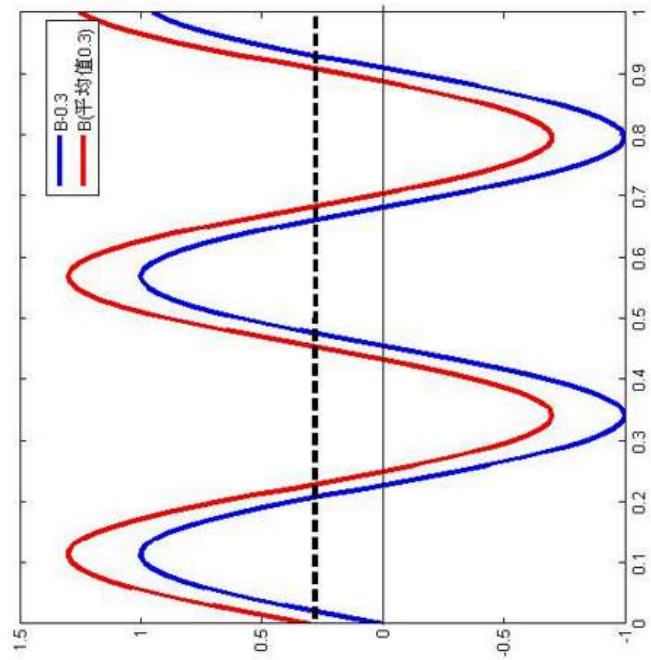
- 对一个向量 $A = \{A_i\}$ ，零均值
- 则有
$$\bar{A} = \frac{1}{N} \sum A_i, \quad A'_i = A_i - \bar{A}$$
- A'_i 满足
$$\sum A'_i = \sum (A_i - \bar{A}) = \sum A_i - \sum \bar{A} = \sum A_i - N \cdot \frac{1}{N} \sum A_i = 0$$
- 称 A'_i 为 A 的一种零均值

2024-9-24

98

讯号的相关性4：零均值 (2)

- 将向量至于一个按其内部元素和，“均匀”至于x轴上下两边



2024-9-24

99

讯号的相关性4：零均值 (3)

- 例子，当我们观察信号 $A=\{3,-4,2,5,-7\}$ 与信号 $B=\{4,-2,5,7,-5\}$ 时，
- 由于叠加信号 ($D=\{2,2,2,2,2\}$ 和叠加噪声 ($\text{Noise}=\{-1,0,1,0,0\}$)) 的共同影响，不一定可以准确的观测到其关系，进行零均值化以后
- $A'=\{3.2, -3.8, 2.2, 5.2, 6.8\}$ 与
- $B'=\{2.2, -3.8, 3.2, 5.2, -6.8\}$ 的相似度就足够高了

2024-9-24

100

讯号的相关性-5 相关系数(2)

- 再来看相关系数的定义，令 A_i 零均值变化以后为 A'_i

$$Corr = \sum_i \frac{(A'_i \cdot B'_i)}{\sqrt{\sum_i (A'_i)^2} \sqrt{\sum_i (B'_i)^2}}$$

- 再令 \hat{A}' 为正规化的 A'_i

$$Corr = \sum_i \frac{\frac{(A'_i)}{\sqrt{\sum_i (A'_i)^2}} \cdot \frac{(B'_i)}{\sqrt{\sum_i (B'_i)^2}}}{\sqrt{\sum_i (\hat{A}'_i)^2} \sqrt{\sum_i (\hat{B}'_i)^2}} = \sum_i \hat{A}'_i \cdot \hat{B}'_i$$

2024-9-24

101

讯号的相关性-5 相关系数(3)

- 重要一点，这样得出的相似度，其绝对值 $0 \leq |corr| \leq 1$
- 其中两个向量的相似度与符号无关，由绝对值决定。
 - 若 $|corr| = 1$ 则两个向量相同（或反向），相似度最高
 - 若 $|corr| = 0$ 则两个信号完全无关（向量正交），相似度最低
- 概率与统计中的传统定义

2024-9-24

102

讯号的相关性-6 相关性vs相关系数 (1)

- 相关性一般只出现在DSP，而相关系数广泛用于统计、数据挖掘、数据分析、机器学习等
- 不做零均值及正规化的缺点：
 - 因为不做正规化，没有基准，很有可能两个向量的相似值处于 $(-\infty, +\infty)$ ，且对放大不免疫
 - 因为没有零均值，对任何叠加信号都免疫。
- 反之，做过系列操作后，而相似度比较与信号数值的范围无关

2024-9-24

103

讯号的相关性-6 相关性vs相关系数 (2)

- 传统算法脱胎于信号与系统，模拟电路，测试的是电流强度，该类信号大部分是能量可积的，积分和小于无穷，所以在部分研究时会先做能量正规化（等效于我们的正规化）
- 其次关于零均值，对于电路来说，负电流通常来说是不存在（被禁止的），所以缺乏物理意义。
- 做零均值和正规化，需要遍历整个序列，浪费太多的运算时间和运算资源
 - 无限长序列无法做零均值和正规化（只能在一个窗口内做）

2024-9-24

104

讯号的相关性7 相关性深入研究

- 如果我们希望将 $y[n]$ 当作参考讯号，并将 $x[n]$ 相对于 $y[n]$ 产生位移，则互相关序列可改写成下式

$$\begin{aligned}r_{yx}[\ell] &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} y[n]x[n-\ell] \\&= \sum_{m=-\infty}^{\infty} y[m+\ell]x[m] = r_{xy}[-\ell]\end{aligned}$$

- 因此，将 $r_{xy}[l]$ 作时间反向可以得到 $r_{yx}[-l]$
 - 请在此处再次比较相关性计算和卷积，卷积不存在在交换位置结果反折的变换

2024-9-24

105

讯号的相关性-8 自相关

- 在互相关序列 $r_{xy}[l]$ 的公式中设定 $y[n] = x[n]$, 则 $x[n]$ 的自相关序列 (auto-correlation sequence) 可得到为:

$$r_{xx}[\ell] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]x[n-\ell]$$

$$r_{xx}[0] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x^2[n] = E_x$$

- 在零延迟时 ($l = 0$) 自相关序列的取样值将有最大值。

□ **请尝试简单证明**

2024-9-24

106

相关序列范例(1)

- 范例一 考虑下列两个有限长度序列

$$\begin{aligned}x[n] &= [1 \ 3 \ -2 \ 1 \ 2 \ -1 \ 4 \ 4 \ 2] \\y[n] &= [2 \ -1 \ 4 \ 1 \ -2 \ 3]\end{aligned}$$

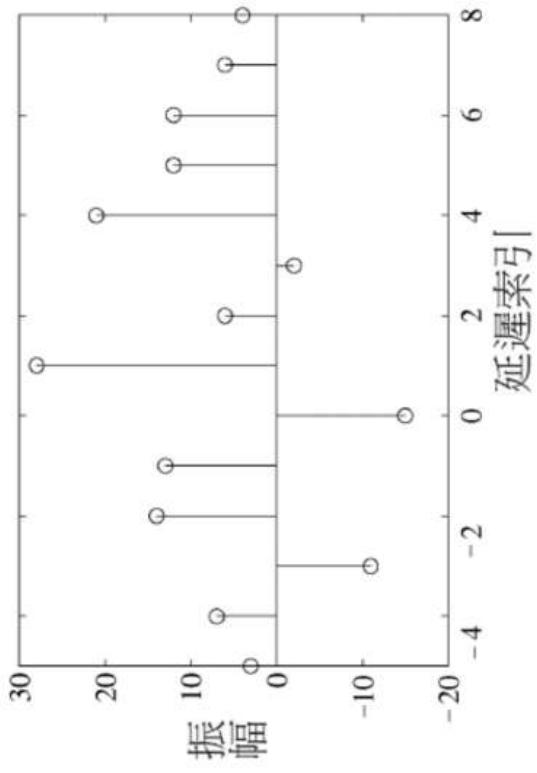
- 1) 我们对于超出的位置，补零计算
- 2) 对于结果 $r_{xy}[l]$ 是一个 l 的函数，对应不同的时移，有不同的相似度值

2024-9-24

107

相关序列范例(2)

- 两个有限长度序列的互相关 $r_{xy}[l]$ 的结果绘图如下

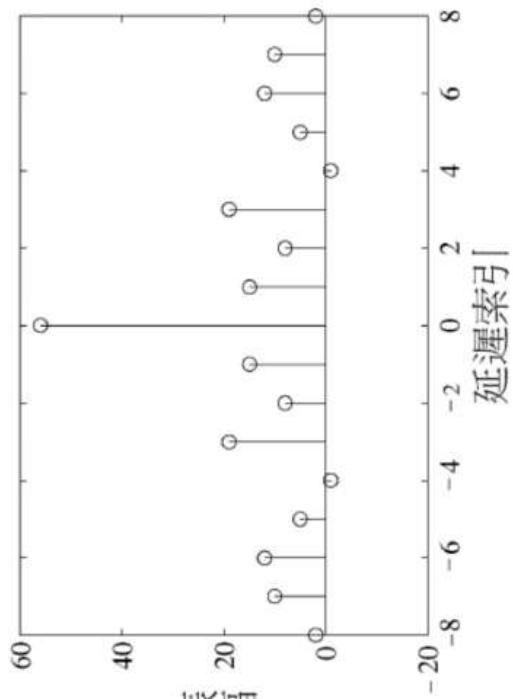


2024-9-24

108

相关序列范例(3)

- 自相关 $r_{xx}[l]$ 的结果绘图如下。
- 注意：在零延迟时， $r_{xx}[0]$ 有最大值



2024-9-24

109