

# 北京邮电大学

Beijing University of  
Posts and Telecommunications



---

## 《通信原理》课程笔记

---

姓 名	<u>刘淙溪</u>
学 院	<u>信息与通信工程学院</u>
专 业	<u>通信工程</u>
班 级	<u>2018211116</u>
学 号	<u>2018210779</u>
任课教师	<u>龙 航</u>

# 目 录

---

<b>第一章 绪论</b>	1
1.1 引言	1
1.2 关于本笔记	1
1.3 更新日志	1
<b>第二章 确定信号分析</b>	2
2.1 傅里叶级数与傅里叶变换	2
2.2 能量谱密度与功率谱密度	4
2.3 线性时不变系统	9
2.4 带通信号与带通系统	10
2.5 无失真系统	12
<b>附录 A 傅里叶变换及其性质</b>	13
1.1 傅里叶变换的定义	13
1.2 傅里叶变换的性质	13
1.3 卷积定理	17
1.3.1 时域卷积定理	17
1.3.2 频域卷积定理	18
1.4 帕塞瓦尔定理	18
1.5 典型信号的傅里叶变换	19
1.6 周期冲激序列	20
1.6.1 一般周期信号的傅里叶变换	20
1.6.2 周期冲击序列的傅里叶变换	20
1.6.3 理想采样	21
1.7 离散时间傅里叶变换及连续系统的时域仿真	21
1.7.1 离散时间傅里叶变换	21
1.7.2 傅里叶变换的数值计算	22
1.7.3 卷积的仿真	22
<b>附录 B 希尔伯特变换相关性质</b>	23
2.1 希尔伯特变换的定义	23

2.2	因果信号 .....	23
2.3	解析信号 .....	24
2.4	希尔伯特变换对 .....	24
附录 C	施瓦茨不等式的证明 .....	25
附录 D	相关函数公式总结 .....	26
4.1	能量信号 .....	26
4.2	功率信号 .....	27

---

# 第一章

## 绪论

---

### 1.1 引言

本章为《通信原理》的绪论，以介绍课程内容为主。本笔记与北京邮电大学出版社的《通信原理（第四版）》（周炯槃等著）相配。若无特殊说明，本笔记中所提及的“书中页码”均指如上这本书。

《通信原理 I》的主要内容以数字信号和模拟信号的调制与解调为主，《通信原理 II》则涉及到关于信道与信道编码等问题。

### 1.2 关于本笔记

本笔记是我自己课后整理，以备复习使用的，用于记录驳杂的知识点或者较为重要的知识。以我自己的性格，写到一半就断更也说不定呢（笑）。

有问题请联系封面上名字有三个字的那个人，直接发 QQ<sup>①</sup> 也可以。

### 1.3 更新日志

当前编译日期为 **2020 年 9 月 27 日**。

**1. 2020/9/20** 一二章更新完毕。

**2. 2020/9/27** 为第二章补充一道功率谱计算的例题，修正了附录 D 中的错误。

---

<sup>①</sup>1310541573

---

## 第二章

### 确定信号分析

---

#### 2.1 傅里叶级数与傅里叶变换

##### 1. 傅里叶变换与傅里叶级数

$$\begin{cases} x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) e^{j2\pi ft} df \\ X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j2\pi ft} dt \end{cases} \quad (2-1-1)$$

$$\begin{cases} f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} F(\Omega) e^{j\Omega t} d\Omega \\ F(\Omega) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\Omega t} dt \end{cases} \quad (2-1-2)$$

$$\begin{cases} h(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} H(\Omega) e^{j\Omega t} d\Omega \\ H(\Omega) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} h(t) e^{-j\Omega t} dt \end{cases} \quad (2-1-3)$$

上面是常见的傅里叶变换的三种写法。《信号与系统》多采用式 (2-1-2) 的形式，本笔记为与书中保持一致，使用式 (2-1-1) 的形式。其性质可以参考附录A。

##### 2. 内积、能量与许瓦茨不等式

---

###### 定义 2.1 内积

令  $x(t)$ ,  $y(t)$  为任意信号，一般情况下可以是时间的复函数，称

$$\langle x, y \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) y^*(t) dt \quad (2-1-4)$$

为信号  $x(t)$ ,  $y(t)$  的内积。

---

通过内积可以定义信号的能量与互能量

## 定义 2.2 能量与互能量

信号与其自身的内积就是能量

$$E_x = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)x^*(t)dt = \int_{-\infty}^{\infty} |x|^2(t)dt \quad (2-1-5)$$

而两个信号之间的内积则称作互能量

$$E_{xy} = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)y^*(t)dt \quad (2-1-6)$$

不难发现，互能量满足  $E_{xy} = E_{yx}^*$ 。若果两个信号的内积，即互能量为 0，则称之为正交。对于两个信号之和的能量

$$\begin{aligned} E_{x+y} &= \int_{-\infty}^{\infty} [x(t) + y(t)] \cdot [x(t) + y(t)]^* dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} [x(t)x^*(t) + x(t)y^*(t) + y(t)x^*(t) + y(t)y^*(t)] dt \\ &= E_x + E_{xy} + E_{yx} + E_y \end{aligned} \quad (2-1-7)$$

可见，当两个信号正交的时候，两个信号之和的能量等于各自能量的加和。

$x(t)$  除以  $\sqrt{E_x}$  的结果  $\frac{x(t)}{\sqrt{E_x}}$  的能量是 1。又有如下定义

## 定义 2.3 归一化相关系数

两个能量归一化的信号内积成为归一化相关系数

$$\rho_{xy} = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x(t)}{\sqrt{E_x}} \cdot \frac{y(t)}{\sqrt{E_y}} dt \quad (2-1-8)$$

根据洗袜子<sup>①</sup>施瓦茨不等式，不难得出<sup>②</sup>：

$$|\rho_{xy}| \leq 1 \quad (2-1-9)$$

$$E_{xy}E_{yx} \leq E_x E_y \quad (2-1-10)$$

当且仅当  $y(t) = K \cdot x(t)$  时取等，其中  $K$  是任一常数。

<sup>①</sup>理学院刘吉佑老师的奇妙口音

<sup>②</sup>证明见附录C

## 2.2 能量谱密度与功率谱密度

这一部分的公式总结见附录D

需要注意的是，这一部分使用的记号与书上不同，笔记采用的是杨鸿文老师公开课<sup>③</sup>上推导使用的记号，其目的是为了与定义2.1保持一致，把第一个角标对应的信号做时延，放在二元内积运算  $\langle f, g \rangle$  的左侧  $f$  的位置上；第二个角标对应的信号取共轭，放在二元内积运算  $\langle f, g \rangle$  的左侧  $g$  的位置上。实际上此记号也与《信号与系统》<sup>④</sup>保持了一致。

记号与龙老师给出的记号不一致但仍然等价，使用时请注意自洽性。

### 1. 能量谱密度与互能量谱密度

如果  $x(t)$  的能量有限，有  $x(t) \leftrightarrow X(f)$ ，称

$$E_x(f) = |X(f)|^2 \quad (2-2-1)$$

为  $x(t)$  的能量谱密度。

$x(t)$  与  $x(t + \tau)$  的内积称为  $x(t)$  的自相关函数：

$$R_x(\tau) = \langle x(t + \tau), x(t) \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} x(t + \tau)x^*(t)dt \quad (2-2-2)$$

可以进行如下的变形处理

$$\begin{aligned} R_x(\tau) &= \int_{-\infty}^{\infty} x(t + \tau)x^*(t)dt \\ &\xrightarrow[\text{变为卷积}]{t=t-\tau} \int_{-\infty}^{\infty} x(t)x^*[-(\tau - t)]dt \\ &= x(\tau) * x^*(-\tau) \\ &= \mathcal{F}^{-1}[X(f)X^*(f)] \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} E_x(f)e^{j2\pi f\tau}df \end{aligned} \quad (2-2-3)$$

自相关函数  $R_x(\tau)$  有如下性质：

(1) 自相关函数与能量谱密度是傅里叶变换对。

(2)  $R_x(\tau)$  在  $\tau = 0$  的时候最大，且  $|R_x(\tau)| \leq R_x(0) = E_x$ 。

<sup>③</sup><https://www.bilibili.com/video/BV11x411G79C>

<sup>④</sup>高等教育出版社，吕玉琴版，P240

**证明：**根据施瓦兹不等式<sup>⑤</sup>，记  $x'(t) = x(t + \tau)$ ， $R_x(\tau) = \langle x', x \rangle = E_{x'x}$ ，则

$$|R_x(\tau)| \leq \sqrt{E_{x'}E_x} = E_x \quad (2-2-4)$$

当  $x'(t) = K \cdot x(t)$  时取等。考虑到  $x(t)$  是能量信号，为非周期信号，则取等条件为  $\tau = 0$ ，故自相关函数在  $\tau = 0$  时最大，且最大能量值等于能量。

(3) 自相关函数满足共轭偶对称  $R_x(\tau) = R_x^*(-\tau)$ 。当  $x(t)$  为实数时则退化为实偶函数。

**证明：**注意到  $R_x(\tau) \leftrightarrow E(f)$ ，因为  $E(f)$  是实函数，所以  $R_x(\tau)$  是共轭对称函数。结合式 (A-2-9) 和定义 2.2 可以自然将互谱密度定义为

#### 定义 2.4 互能量谱密度

两个能量信号  $x(t), y(t)$  的互能量谱密度为

$$E_{xy} = X(f)Y^*(f); E_{yx} = Y(f)X^*(f) \quad (2-2-5)$$

相似的，也可以定义互相关函数

#### 定义 2.5 互相关函数

能量信号  $x(t), y(t)$  的互相关函数定义为

$$R_{xy}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t + \tau)y^*(t)dt \quad (2-2-6)$$

易得  $R_{yx}(\tau) = R_{xy}^*(-\tau)$ ，当  $x = y$  时便退化为自相关

不难推出，两个能量信号  $x(t), y(t)$  的和  $z(t) = x(t) + y(t)$  的自相关函数为

$$R_z = R_x + R_{xy} + R_{yx} + R_y \quad (2-2-7)$$

互相关的施瓦茨不等式的形式为

$$|R_{xy}(\tau)| \leq \sqrt{E_x \cdot E_y} \quad (2-2-8)$$

<sup>⑤</sup>见附录C



## 2. 功率谱密度与互功率谱密度

若  $x(t)$  的能量无限, 先将其截短  $x_T(t) = \text{rect}(\frac{t}{T})x(t)$ , 若  $x(t)$  有界, 则  $x_T(t)$  是能量信号

$$E_T = \int_{-\infty}^{\infty} |x_T(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |X_T(f)|^2 df \quad (2-2-9)$$

则可自然引出:

### 定义 2.6 平均功率与功率谱密度

$x(t)$  在  $\mathbb{R}$  上的功率是

$$P_x = |\bar{x}(t)|^2 = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{E_T}{T} = \int_{-\infty}^{\infty} \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{|X_T(f)|^2}{T} df \quad (2-2-10)$$

称其中

$$P_x(f) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{|X_T(f)|^2}{T} \quad (2-2-11)$$

为功率谱密度

功率信号的自相关函数可以定义如下:

$$R_x(\tau) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x(t+\tau)x^*(t)dt \quad (2-2-12)$$

自相关函数  $R_x(\tau)$  有如下性质:

- (1) 自相关函数与功率谱密度是傅里叶变换对。
- (2)  $R_x(\tau)$  在  $\tau = 0$  的时候最大, 且  $|R_x(\tau)| \leq R_x(0) = P_x$ 。
- (3) 自相关函数满足共轭偶对称  $R_x(\tau) = R_x^*(-\tau)$ 。当  $x(t)$  为实数时则退化为实偶函数。

相似的, 互能量谱、互相关函数也可以推广到功率信号上, 具体的公式见附录D。

此处举一例: 对于复单频信号  $x(t) = e^{j2\pi f_0 t}$ , 不难知其为功率信号。其功率为

$$\begin{aligned} P_x &= \lim_{T \rightarrow \infty} \left[ \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x(t)x^*(t)dt \right] \\ &= \lim_{T \rightarrow \infty} \left( \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} 1dt \right) = 1 \end{aligned} \quad (2-2-13)$$

其截短信号  $x_T(t) = e^{j2\pi f_0 t} \text{rect}(\frac{t}{T})$ , 对应的频谱为:

$$\begin{aligned}
 X_T(f) &= \mathcal{F}[x_T(t)] \\
 &= \mathcal{F}[e^{j2\pi f_0 t} \text{rect}(\frac{t}{T})] \\
 &= \mathcal{F}[e^{j2\pi f_0 t}] * \mathcal{F}[\text{rect}(\frac{t}{T})] \\
 &= \delta(f - f_0) * T \text{sinc}(Tf) \\
 &= T \text{sinc}[T(f - f_0)]
 \end{aligned} \tag{2-2-14}$$

则有

$$\begin{aligned}
 P_x(f) &= \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{|X_T(f)|^2}{T} \\
 &= \lim_{T \rightarrow \infty} T \text{sinc}^2[T(f - f_0)]
 \end{aligned} \tag{2-2-15}$$

上极限并不易求得, 但是可以根据其性质判断:

(1) 对于  $f \neq f_0$ :

$$\begin{aligned}
 P_x(f) &= \lim_{T \rightarrow \infty} T \text{sinc}^2[T(f - f_0)] \\
 &= \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{\sin^2[T(f - f_0)]}{T(f - f_0)^2} \\
 &\leq \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T(f - f_0)^2} = 0
 \end{aligned}$$

同时不难知  $P_x(f)$  非负, 故对于  $f \neq f_0$ ,  $P_x(f) = 0$ 。

(2) 在整个区间  $\mathbb{R}$  上的积分 (即功率):

$$\begin{aligned}
 &\int_{-\infty}^{\infty} P_x(f) df \\
 &= \lim_{T \rightarrow \infty} \left\{ \int_{-\infty}^{\infty} T \text{sinc}^2[T(f - f_0)] df \right\} \\
 &= \lim_{T \rightarrow \infty} \left[ \int_{-\infty}^{\infty} T \text{sinc}^2(Tf) df \right] \\
 &= \lim_{T \rightarrow \infty} \{ T \mathcal{F}[\text{sinc}(Tf) \text{sinc}(Tf)]|_{t=0} \} \\
 &= \lim_{T \rightarrow \infty} \left\{ \frac{T}{T^2} \left[ \text{rect}(\frac{t}{T}) * \text{rect}(\frac{t}{T}) \right] \Big|_{t=0} \right\} \\
 &= \lim_{T \rightarrow \infty} \left\{ \frac{1}{T} \left[ \int_{-\infty}^{\infty} \text{rect}(\frac{\tau}{T}) * \text{rect}(\frac{0 - \tau}{T}) d\tau \right] \right\} \\
 &= \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{T}{T} = 1
 \end{aligned}$$

而考虑到性质 (1)，可以推测

$$P_x(f) = \delta(f - f_0) \quad (2-2-16)$$

自相关函数

$$\begin{aligned} R_x(\tau) &= \lim_{T \rightarrow \infty} \left[ \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x(t + \tau) x^*(t) dt \right] \\ &= \lim_{T \rightarrow \infty} \left[ \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} e^{j2\pi f_0(t+\tau)} e^{-j2\pi f_0 t} dt \right] \\ &= \lim_{T \rightarrow \infty} \left( \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} e^{j2\pi f_0 \tau} dt \right) \\ &= e^{j2\pi f_0 \tau} \lim_{T \rightarrow \infty} \left( \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} dt \right) \\ &= e^{j2\pi f_0 \tau} \lim_{T \rightarrow \infty} \left( \frac{T}{T} \right) \\ &= e^{j2\pi f_0 \tau} \end{aligned} \quad (2-2-17)$$

考虑到自相关函数和功率谱密度为傅里叶变换对，得

$$P_x(f) = \mathcal{F}[R_x(\tau)] = \delta(f - f_0) \quad (2-2-18)$$

结合基函数  $e^{j2\pi f t}$  的正交性，也可以知道：对于可以表示成傅里叶级数的周期信号

$$s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} s_n e^{j\frac{2\pi}{T} n t}$$

其功率谱密度为

$$P_s(f) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} s_n^2 \delta(f - \frac{2\pi}{T} n) \quad (2-2-19)$$

**3. 单边谱** 因为工程中常见的信号为实信号，其能量谱密度或功率谱密度是一个偶函数，故将负数部分折到整数，即

$$P_x^{\text{单边}}(f) = P_x(f) + P_x(-f) = 2P_x(f) \quad (2-2-20)$$

可以得到

$$P_x = \int_0^{\infty} P_x^{\text{单边}}(f) df \quad (2-2-21)$$

## 4. 信号的带宽

带宽是信号频谱的宽度，是信号的能量或功率主要所处的频率范围。以下为几种基带信号带宽的定义：

(1) 绝对带宽：<sup>⑥</sup> 如果  $P_x(f)$  在  $[-W, W]$  之外确定为 0，在  $[-W, W]$  内基本不为零，则称其绝对带宽为  $W$ 。

(2) 主瓣带宽：若  $P_x(f)$  的绝对带宽无限，若其存在一些零点（一般是周期性零点），并且大部分功率集中在第一个零点  $P_x(W) = 0$  之内，则称这第一个零点  $W$  为  $x(t)$  的主瓣带宽。

(3) 3dB 带宽：很多基带信号功率谱密度的最大值点为  $f = 0$ ，即  $P_x(0) \geq P_x(f)$ 。此时，功率谱密度相对于最大值下降一半 (3dB) 的位置就是 3dB 带宽，即  $P_x(W) = \frac{1}{2}P_x(0)$ 。

(4) 等效矩形带宽：用一个面积相同且高度相同的矩形代替，该矩形的宽度即为等效矩形带宽

$$W = \frac{\int_{-\infty}^{\infty} P_x(f) df}{2P_x(0)} = \frac{P_x}{2P_x(0)} \quad (2-2-22)$$

(5) 功率占比带宽：如 99% 的含义为

$$\frac{\int_{-W}^W P_x(f) df}{\int_{-\infty}^{\infty} P_x(f) df} = 99\% \quad (2-2-23)$$

能量信号号的带宽可以类似定义。

## 2.3 线性时不变系统

### 1. 输入输出关系

线性时不变系统简称线性系统，其输入为  $x(t)$ ，输出为  $y(t)$ 、单位冲激响应为  $h(t)$ ，其关系为  $y(t) = x(t) * h(t)$ ，其中  $*$  为卷积<sup>⑦</sup>。对应频域的乘积  $Y(f) = X(f)H(f)$ 。

<sup>⑥</sup>时间受限的信号一般频域无限，因为绝对带宽只对一些理想模型有意义

<sup>⑦</sup>见定义 A.3

其能量谱与功率谱也有类似变换：

$$E_y(f) = E_x(f) |H(f)|^2 \quad (2-3-1)$$

$$P_y(f) = P_x(f) |H(f)|^2 \quad (2-3-2)$$

## 2. 理想低通与带通滤波器

带宽为  $W$  的理想低通滤波器的传递函数为

$$H(f) = \begin{cases} 1, & |f| \leq W \\ 0, & |f| > W \end{cases} \quad (2-3-3)$$

带宽为  $B$  的理想带通滤波器的传递函数为

$$H(f) = \begin{cases} 1, & f_L \leq |f| \leq f_H \\ 0, & \text{else} \end{cases} \quad (2-3-4)$$

其中  $0 < f_L < f_H$ ,  $B = f_H - f_L$ 。除特殊声明，默认通带增益为 1。

## 3. 希尔伯特变换

见附录B。

## 2.4 带通信号与带通系统

带通信号指的是频谱集中在某个载频  $f_c$  附近的信号。

### 1. 复包络

带通信号  $x(t)$  的复包络定义为

$$x_L(t) = [x(t) + j\hat{x}(t)]e^{-j2\pi f_c t} \quad (2-4-1)$$

其中  $z(t) = x(t) + j\hat{x}(t)$  是解析信号，只有正频率， $x_L(t)$  是  $z(t)$  的频移，即  $X_L(f) = Z(f + f_c)$  由  $x_L(t)$  得到  $x(t)$  的过程为

$$x(t) = \text{Re} \{x_L(t)e^{j2\pi f_c t}\} \quad (2-4-2)$$

不难得到如下的频谱关系<sup>⑧</sup>

$$X_L(f) = 2X(f + f_c), \quad |f| < f_c \quad (2-4-3)$$

$$X(f) = \frac{1}{2}X_L(f - f_c) + \frac{1}{2}X_L(-f - f_c) \quad (2-4-4)$$

类似的，功率谱也有如下关系

$$P_L(f) = 4P(f + f_c), \quad |f| < f_c \quad (2-4-5)$$

$$P(f) = \frac{1}{4}P_L(f - f_c) + \frac{1}{4}P_L(-f - f_c) \quad (2-4-6)$$

## 2. 带通信号的表示

设  $x_L(t) = A(t)e^{j\phi(t)}$ ，其中  $A(t)$  是  $x_L(t)$  的模值， $e^{j\phi(t)}$  则是相位。那么有

$$\begin{aligned} x(t) &= \operatorname{Re} \{x_L(t)e^{j2\pi f_c t}\} \\ &= \operatorname{Re} \{x_L(t)\} \cos(2\pi f_c t) - \operatorname{Im} \{x_L(t)\} \sin(2\pi f_c t) \\ &= A(t) \cos \phi(t) \cos(2\pi f_c t) - A(t) \sin \phi(t) \sin(2\pi f_c t) \\ &= A(t) \cos[2\pi f_c t + \phi(t)] \end{aligned} \quad (2-4-7)$$

称  $x_c(t) = \operatorname{Re} \{x_L(t)\}$  为  $x(t)$  的**同向分量**， $x_s(t) = \operatorname{Im} \{x_L(t)\}$  为  $x(t)$  的**正交分量**， $A(t)$  为  $x(t)$  的**包络**（包络就是复包络的模）， $\phi(t)$  为  $x(t)$  的相位。

## 3. 带通系统的等效基带分析

对于某系统有如下关系

$$\begin{aligned} y(t) &= x(t) * h(t) \\ Y(f) &= X(f)H(f) \end{aligned} \quad (2-4-8)$$

$x(t)$ 、 $y(t)$ 、 $h(t)$  对应的复包络为  $x_L(t)$ 、 $y_L(t)$ 、 $h_L(t)$ 。对于  $f > 0$  则有：

$$\begin{aligned} X(f) &= \frac{1}{2}X_L(f - f_c) \\ Y(f) &= \frac{1}{2}Y_L(f - f_c) \\ H(f) &= \frac{1}{2}H_L(f - f_c) \end{aligned} \quad (2-4-9)$$

---

<sup>⑧</sup>默认最高频率小于  $f_c$

记

$$\begin{aligned} H_e(f) &= \frac{1}{2} H_L(f) \\ h_e(f) &= \frac{1}{2} h_L(t) \end{aligned} \quad (2-4-10)$$

不难得到:

$$\begin{aligned} Y_L(f) &= X_L(f) H_e(f) \\ y_L(f) &= x_L(t) * h_e(t) \end{aligned} \quad (2-4-11)$$

这说明频带信号通过带通系统等效于其复包络通过一个等效的基带系统。

## 2.5 无失真系统

### 1. 波形无失真

波形无失真要求所有频率成分的时延相同, 仅有幅度发生变化。要求在频带内, 增益  $|H(f)|$  为常数, 相位则与频率成正比, 即相频特性过原点。

---

#### 定义 2.7 时延特性

系统的时延特性为

$$\tau(f) = -\frac{\varphi(f)}{2\pi f} \quad f > 0 \quad (2-5-1)$$


---

如果  $\tau(f)$  为定值, 不难知道, 该定值就是输出相对于输入落后的时间。

### 2. 复包络无失真

复包络无失真要求幅频特性为常数, 相频特性是一条直线。

---

#### 定义 2.8 群时延特性

带通系统的群时延特性为

$$\tau_G(f) = -\frac{1}{2\pi} \cdot \frac{d\varphi(f)}{df} \quad (2-5-2)$$


---

若群时延特性为常数, 不难知道系统的复包络仅在幅度上发生变化, 可以粗略的理解为信号的“轮廓”没有发生该改变。(这里建议多做几个实验或者仿真计算体会一下)

## 附录 A 傅里叶变换及其性质

### 1.1 傅里叶变换的定义

#### 定义 A.1 傅里叶级数

任意周期为  $T$  的周期信号  $s(t)$  可以展开为傅里叶级数

$$\begin{aligned} s(t) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} s_n e^{j\frac{2\pi}{T}nt} \\ s_n &= \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} s(t) e^{-j\frac{2\pi}{T}nt} dt \end{aligned} \quad (\text{A-1-1})$$

当  $T \rightarrow \infty$  后，离散谱趋向于连续谱，则得到如下的傅里叶变换：

#### 定义 A.2 傅里叶变换

任意信号<sup>①</sup>  $x(t)$  可以进行傅里叶变换

$$\begin{aligned} x(t) &= \mathcal{F}^{-1}[X(f)] = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) e^{j2\pi ft} df \\ X(f) &= \mathcal{F}[x(t)] = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j2\pi ft} dt \end{aligned} \quad (\text{A-1-2})$$

### 1.2 傅里叶变换的性质

**1. 线性** 设有  $X(f) = \mathcal{F}[x(t)]$ ，记作  $x(t) \leftrightarrow X(f)$ ，（ $y(t) \leftrightarrow Y(f)$  同理）对于任意常数  $c_1, c_2$  总有

$$c_1 x(t) + c_2 y(t) \leftrightarrow c_1 X(f) + c_2 Y(f) \quad (\text{A-2-1})$$

证明：

$$\begin{aligned} \mathcal{F}[c_1 x(t) + c_2 y(t)] &= \int_{-\infty}^{\infty} [c_1 x(t) + c_2 y(t)] e^{-j2\pi ft} dt \\ &= c_1 \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j2\pi ft} dt + c_2 \int_{-\infty}^{\infty} y(t) e^{-j2\pi ft} dt \\ &= c_1 X(f) + c_2 Y(f) \end{aligned}$$

<sup>①</sup>书中提到的“任意信号”在没有特殊说明下均为有物理意义的信号，无需讨论傅里叶变换的成立条件



**2. 对称性** 若  $x(t) \leftrightarrow X(f)$ , 则

$$X(t) \leftrightarrow x(-f) \quad (\text{A-2-2})$$

**证明:** 根据反变换公式

$$x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) e^{j2\pi ft} \mathrm{d}f$$

做换元  $t \rightarrow -t$  得

$$x(-t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) e^{-j2\pi ft} \mathrm{d}f$$

交换上式中的  $t$  与  $f$  得

$$x(-f) = \int_{-\infty}^{\infty} X(t) e^{-j2\pi ft} \mathrm{d}t$$

对照定义 A.2 即得  $X(t) \leftrightarrow x(-f)$

**3. 尺度变换性质** 若  $x(t) \leftrightarrow X(f)$ , 对于任意实数  $a$  有

$$x(at) \leftrightarrow \frac{1}{|a|} X\left(\frac{f}{a}\right) \quad (\text{A-2-3})$$

**证明:**

(1) 若  $a > 0$ , 令  $\tau = at$ ,  $t = \tau/a$ ,  $\mathrm{d}t = \mathrm{d}\tau/a$ , 则

$$\mathcal{F}[x(at)] = \frac{1}{a} \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) e^{-j2\pi f \frac{\tau}{a}} \mathrm{d}\tau = \frac{1}{a} X\left(\frac{f}{a}\right)$$

(2) 若  $a < 0$ , 即  $a = -|a|$ , 令  $\tau = at$ ,  $t = \tau/a$ ,  $\mathrm{d}t = \mathrm{d}\tau/a$ , 则

$$\mathcal{F}[x(at)] = \frac{-1}{|a|} \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) e^{-j2\pi f \frac{\tau}{a}} \mathrm{d}\tau = \frac{1}{|a|} X\left(\frac{f}{a}\right)$$

综上, 该性质得证。

**4. 时移性质** 若  $x(t) \leftrightarrow X(f)$ , 则

$$x(t - t_0) \leftrightarrow X(f) e^{-j2\pi f t_0} \quad (\text{A-2-4})$$

证明:

$$\mathcal{F}[x(t - t_0)] = \int_{-\infty}^{\infty} x(t - t_0) e^{-j2\pi ft} dt$$

令  $t - t_0 = \tau$

$$\mathcal{F}[x(t - t_0)] = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) e^{-j2\pi f(\tau + t_0)} d\tau = X(f) e^{-j2\pi ft_0}$$

**5. 频移性质** 若  $x(t) \leftrightarrow X(f)$ , 则

$$x(t) e^{j2\pi f_0 t} \leftrightarrow X(f - f_0) \quad (\text{A-2-5})$$

证明:

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

令  $f - f_0 = \mu$

$$\mathcal{F}^{-1}[X(f - f_0)] = \int_{-\infty}^{\infty} X(\mu) e^{-j2\pi(\mu + f_0)t} d\mu = x(t) e^{j2\pi f_0 t}$$

**6. 时域微分性质** 若  $x(t) \leftrightarrow X(f)$ , 则

$$\frac{dx(t)}{dt} \leftrightarrow (j2\pi f) X(f) \quad (\text{A-2-6})$$

证明: 由定义 A.2 得

$$x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) e^{j2\pi ft} df$$

将等式两端对  $t$  求导, 则有

$$\frac{dx(t)}{dt} = \frac{d}{dt} \int_{-\infty}^{\infty} X(f) e^{j2\pi ft} df$$

交换微分和积分的次序, 可得

$$\frac{dx(t)}{dt} = \int_{-\infty}^{\infty} [(j2\pi f) X(f)] e^{j2\pi ft} df$$

对照定义 A.2 可知

$$\frac{dx(t)}{dt} \leftrightarrow (j2\pi f) X(f)$$

**7. 频域微分性质** 若  $x(t) \leftrightarrow X(f)$ , 则

$$(-j2\pi t)x(t) \leftrightarrow \frac{dX(f)}{df} \quad (\text{A-2-7})$$

证明: 由定义 A.2 得

$$X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j2\pi ft} dt$$

将等式两端对  $f$  求导, 则有

$$\frac{dX(f)}{df} = \frac{d}{df} \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j2\pi ft} dt$$

交换微分和积分的次序, 可得

$$\frac{dX(f)}{df} = \int_{-\infty}^{\infty} [(-j2\pi t)x(t)]e^{-j2\pi ft} dt$$

对照定义 A.2 可知

$$(-j2\pi t)x(t) \leftrightarrow \frac{dX(f)}{df}$$

**8. 共轭对称性** 若  $x(t) \leftrightarrow X(f)$ , 则

$$x^*(t) \leftrightarrow X^*(-f) \quad (\text{A-2-8})$$

证明:

$$\begin{aligned} \mathcal{F}[x^*(t)] &= \int_{-\infty}^{\infty} x^*(t)e^{-j2\pi ft} dt \\ &= \left[ \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j2\pi(-f)t} dt \right]^* \\ &= X^*(-f) \end{aligned}$$

**9. 内积性质** 对于  $x(t) \leftrightarrow X(f)$ ,  $y(t) \leftrightarrow Y(f)$

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t)y^*(t)dt = \int_{-\infty}^{\infty} X(f)Y^*(f)df \quad (\text{A-2-9})$$

证明:

$$\begin{aligned}
 \int_{-\infty}^{\infty} x(t)y^*(t)\mathrm{d}t &= \int_{-\infty}^{\infty} \left[ \int_{-\infty}^{\infty} X(f)e^{j2\pi ft}\mathrm{d}f \right] y^*(t)\mathrm{d}t \\
 &= \int_{-\infty}^{\infty} X(f) \left[ \int_{-\infty}^{\infty} y^*(t)e^{j2\pi ft}\mathrm{d}t \right] \mathrm{d}f \\
 &= \int_{-\infty}^{\infty} X(f) \left[ \int_{-\infty}^{\infty} y(t)e^{-j2\pi ft}\mathrm{d}t \right]^* \mathrm{d}f \\
 &= \int_{-\infty}^{\infty} X(f)Y^*(f)\mathrm{d}f
 \end{aligned}$$

### 1.3 卷积定理

卷积的定义如下

#### 定义 A.3 卷积

对于  $t \in \mathbb{R}$  有函数  $f(t), g(t) \in \mathbb{C}$  则规定卷积运算符  $*$  为

$$h(t) = f(t) * g(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau)g(t - \tau)\mathrm{d}\tau \quad (\text{A-3-1})$$

#### 1.3.1 时域卷积定理

#### 定理 A.1 时域卷积定理

若  $x_1(t) \leftrightarrow X_1(f), x_2(t) \leftrightarrow X_2(f)$ , 则

$$x_1(t) * x_2(t) \leftrightarrow F_1(f)F_2(f) \quad (\text{A-3-2})$$

证明:

$$\begin{aligned}
 \mathcal{F}[x_1(t) * x_2(t)] &= \int_{-\infty}^{\infty} e^{-j2\pi ft} \left[ \int_{-\infty}^{\infty} x_1(\tau)x_2(t - \tau)\mathrm{d}\tau \right] \mathrm{d}t \\
 &= \int_{-\infty}^{\infty} x_1(\tau) \left[ \int_{-\infty}^{\infty} e^{-j2\pi ft}x_2(t - \tau)\mathrm{d}t \right] \mathrm{d}\tau \\
 &= \int_{-\infty}^{\infty} x_1(\tau)e^{-j2\pi f\tau}X_2(f)\mathrm{d}\tau \\
 &= X_1(f)X_2(f)
 \end{aligned}$$

### 1.3.2 频域卷积定理

#### 定理 A.2 频域卷积定理

若  $x_1(t) \leftrightarrow X_1(f)$ ,  $x_2(t) \leftrightarrow X_2(f)$ , 则

$$x_1(t)x_2(t) \leftrightarrow F_1(f) * F_2(f) \quad (\text{A-3-3})$$

证明:

$$\begin{aligned} \mathcal{F}^{-1}[X_1(f) * X_2(f)] &= \int_{-\infty}^{\infty} e^{j2\pi ft} \left[ \int_{-\infty}^{\infty} X_1(\mu) X_2(f - \mu) d\mu \right] df \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} X_1(\mu) \left[ \int_{-\infty}^{\infty} e^{j2\pi ft} X_2(f - \mu) df \right] d\mu \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} X_1(\mu) e^{j2\pi f\mu} x_2(t) d\mu \\ &= x_1(t)x_2(t) \end{aligned}$$

### 1.4 帕塞瓦尔定理

帕塞瓦尔定理是傅里叶变换的基函数  $e^{-j2\pi ft}$  正交性的体现

#### 定理 A.3 帕塞瓦尔定理

若  $x(t) \leftrightarrow X(f)$ , 则

$$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |X(f)|^2 df \quad (\text{A-4-1})$$

证明:

$$\begin{aligned} \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt &= \int_{-\infty}^{\infty} x(t)x^*(t) dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \left[ \int_{-\infty}^{\infty} X(f)e^{j2\pi ft} df \right] x^*(t) dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} X(f) \left[ \int_{-\infty}^{\infty} x^*(t)e^{j2\pi ft} dt \right] df \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} X(f) \left[ \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j2\pi ft} dt \right]^* df \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} X(f)X^*(f) df = \int_{-\infty}^{\infty} |X(f)|^2 df \end{aligned}$$

## 1.5 典型信号的傅里叶变换

### 1. 矩形脉冲信号与抽样函数 矩形脉冲信号表达式为

$$x(t) = E \text{rect} \left( \frac{t}{\tau} \right) = \begin{cases} E & (|t| < \frac{\tau}{2}) \\ 0 & (|t| > \frac{\tau}{2}) \end{cases} \quad (\text{A-5-1})$$

$$\begin{aligned} X(f) &= \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j2\pi f t} dt \\ &= E \int_{-\frac{\tau}{2}}^{\frac{\tau}{2}} e^{-j2\pi f t} dt \\ &= -\frac{E}{j2\pi f} (e^{-j2\pi f \frac{\tau}{2}} - e^{j2\pi f \frac{\tau}{2}}) \\ &= \frac{E}{\pi f} \sin 2\pi f \frac{\tau}{2} \\ &= E\tau \text{sinc}(f\tau) \end{aligned}$$

即

$$\text{rect} \left( \frac{t}{\tau} \right) \leftrightarrow E\tau \text{sinc}(f\tau) \quad (\text{A-5-2})$$

相应的，由对称性得到

$$2W E \text{sinc}(2Wt) \leftrightarrow E \text{rect} \left( \frac{f}{2W} \right) \quad (\text{A-5-3})$$

### 2. 直流信号与冲激函数

$$\begin{aligned} \mathcal{F}[\delta(t)] &= \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) e^{-j2\pi f t} dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt \\ &= 1 \end{aligned} \quad (\text{A-5-4})$$

由对称性得到

$$\mathcal{F}[1] = \delta(-f) = \delta(f) \quad (\text{A-5-5})$$

### 3. 符号函数

$$\text{sgn}(t) \leftrightarrow X(f)$$

应用时域微分性质得

$$2\delta(f) \leftrightarrow (j2\pi f)X(f)$$

即得

$$\mathcal{F}[\text{sgn}(t)] = \frac{1}{j\pi f} \quad (\text{A-5-6})$$

由对称性得

$$\mathcal{F}\left[\frac{1}{\pi t}\right] = j\text{sgn}(-t) = -j\text{sgn}(t) \quad (\text{A-5-7})$$

## 1.6 周期冲激序列

### 1.6.1 一般周期信号的傅里叶变换

对于一个周期为  $T$  的信号，其基频记作  $f_0 = 1/T$  由定义 A.1 逆变换式得一般周期信号的傅里叶级数为

$$s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} s_n e^{j\frac{2\pi}{T}nt}$$

对上式两边做傅里叶变换得

$$\begin{aligned} S(f) &= \mathcal{F}[s(t)] = \mathcal{F}\left[\sum_{n=-\infty}^{\infty} s_n e^{j\frac{2\pi}{T}nt}\right] \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} s_n \mathcal{F}[e^{j\frac{2\pi}{T}nt}] \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} s_n \delta(f - nf_0) \end{aligned}$$

其中

$$s_n = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} s(t) e^{-j\frac{2\pi}{T}nt} dt$$

可以知道，一个信号以周期为  $T$  周期化之后，频域相当于原信号频谱以  $f_0$  间隔用  $\delta(f)$  进行理想抽样。抽样后的冲激函数强度恰等于谱系数  $s_n$ 。

### 1.6.2 周期冲击序列的傅里叶变换

取原信号为  $\delta(t)$ ，其傅里叶变换为  $\mathcal{F}[\delta(t)] = 1$ 。将该信号一周期  $T$  进行周期化，记作

$$\Delta_T(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT) \quad (\text{A-6-1})$$

根据上一节的推导

$$s_n = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} \delta(t) e^{-j\frac{2\pi}{T}nt} dt = \frac{1}{T}$$

故有

$$\mathcal{F}[\Delta_T(t)] = \frac{1}{T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(f - nf_0) \quad (\text{A-6-2})$$

### 1.6.3 理想采样

对信号  $x(t)$  在时域进行理想采样，频域体现为周期性搬移：

$$\begin{aligned} \mathcal{F}[x(t) \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT)] &= X(f) * \frac{1}{T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(f - nf_0) \\ &= \frac{1}{T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(f - nf_0) \end{aligned} \quad (\text{A-6-3})$$

对频谱  $X(f)$  在频域进行理想采样，时域体现为周期性搬移：

$$\begin{aligned} \mathcal{F}^{-1}[X(f) \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(f - nf_0)] &= x(t) * T \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT) \\ &= T \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(t - nT) \end{aligned} \quad (\text{A-6-4})$$

## 1.7 离散时间傅里叶变换及连续系统的时域仿真

### 1.7.1 离散时间傅里叶变换

在计算机中，不能存储连续信号每一时刻的所有数据，所以为了方便模拟，便对连续信号进行抽样。在满足奈奎斯特采样定理的情况下进行采样，由式 (A-6-3) 表明：信号经过理想抽样后的频谱仅在幅度上放大了  $1/T$  倍并进行了周期化。

#### 定义 A.4 离散时间傅里叶变换 (DTFT)

对于满足绝对可和连续序列  $x(n)$  有

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{-jn\omega} \quad (\text{A-7-1})$$



不难知道，如果  $x(n)$  是  $x_a(t)$  的抽样的话，即  $x(n) = x_a(nT)$ ，则有

$$X(e^{j\omega}) = \frac{1}{T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(\Omega - n\Omega_0)$$

其中采用另一种傅里叶变换的形式：

$$\begin{aligned} x(t) &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\Omega) e^{j\Omega t} d\Omega \\ X(\Omega) &= \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\Omega t} dt \end{aligned} \tag{A-7-2}$$

### 1.7.2 傅里叶变换的数值计算

由上一节的内容可以知道，若想数值计算一个信号的频谱，可以先对其以充分小<sup>②</sup>的  $T$  进行采样，对采样后的结果乘  $T$  倍做 DTFT，即近似得到信号的频谱的周期化结果。考虑到 DTFT 的结果为连续值，不方便存储和显示，可以使用快速傅里叶变换（FFT）进行计算，得到其频谱的采样<sup>③</sup>。

### 1.7.3 卷积的仿真

以下不加证明地给出结论。对于严格带限或近似带限的连续信号  $x_a(t), h_a(t), y_a(t)$ ，若有

$$y_a(t) = x_a(t) * h_a(t)$$

在以充分小的间隔  $T$  采样后，得到三个序列  $x(n) = x_a(nT), h(n) = h_a(nT), y = y_a(nT)$  则有

$$y(n) = x(n) \otimes h(n)$$

其中  $\otimes$  为离散卷积，可以使用循环卷积实现，进而使用快速傅里叶变换进行优化。

<sup>②</sup>严格满足或较好地满足奈奎斯特采样定理

<sup>③</sup>具体阐述可以见<https://zhuanlan.zhihu.com/p/136812943>

## 附录 B 希尔伯特变换相关性质

### 2.1 希尔伯特变换的定义

希尔伯特变换 (Hilbert Transform) 是一种积分变换, 定义如下

#### 定义 B.1 希尔伯特变换

实函数  $f(t)$  的希尔伯特变换及其逆变换定义为

$$\begin{aligned}\hat{x}(t) &= \mathcal{H}[x(t)] = \frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x(\tau)}{t - \tau} d\tau \\ x(t) &= \mathcal{H}^{-1}[\hat{x}(t)] = -\frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\hat{x}(\tau)}{t - \tau} d\tau\end{aligned}\tag{B-1-1}$$

根据定义 A.3, 定义 B.1 可以写成如下形式

$$\begin{aligned}\hat{x}(t) &= x(t) * \frac{1}{\pi t} \\ x(t) &= \hat{x}(t) * \left(-\frac{1}{\pi t}\right)\end{aligned}\tag{B-1-2}$$

可知希尔伯特变换相当于通过一个单位冲激响应为  $\frac{1}{\pi t}$  的相移全通滤波器  
由式 (A-5-7) 知, 该滤波器系统函数为

$$H(f) = -j\text{sgn}(f)\tag{B-1-3}$$

### 2.2 因果信号

因果信号 (系统) 的频谱 (网络函数) 的实部和虚部是一对希尔伯特变换对。

证明: 因果信号  $h(t)$  满足

$$h(t) = h(t) \cdot u(t)\tag{B-2-1}$$

两侧做傅里叶变换得

$$\begin{aligned}H(f) &= H(f) * \left[ \frac{1}{2}\delta(f) + \frac{1}{j2\pi f} \right] \\ R(f) + jX(f) &= [R(f) + jX(f)] * \left[ \frac{1}{2}\delta(f) + \frac{1}{j2\pi f} \right]\end{aligned}$$

$$R(f) + jX(f) = \frac{1}{2}R(f) + R(f) * \frac{1}{j2\pi f} + \frac{j}{2}X(f) + X(f) * \frac{1}{2\pi f}$$

$$R(f) + jX(f) = X(f) * \frac{1}{\pi f} + jR(f) * \left(-\frac{1}{\pi f}\right)$$

对比得

$$R(f) = \mathcal{H}[X(f)]$$

$$X(f) = \mathcal{H}^{-1}[R(f)]$$

## 2.3 解析信号

解析信号的形式如下

$$z(t) = x(t) + j\hat{x}(t) \quad (\text{B-3-1})$$

性质如下，自证不难：

1. 解析信号的实部和虚部是一对希尔伯特变换对。
2. 解析信号的频谱密度是单边的，只有正频率才有值。
3. 解析信号的实部是实值信号，具有双边频谱密度，幅度是解析信号频谱的一半。
4. 解析信号  $z(t)$  的共轭信号  $z^*(t)$  的频谱也是单边的，只有负频率。
5. 解析信号的实部  $x(t)$  与虚部  $\hat{x}(t)$  正交且能量相等， $z(t)$  的能量是其实部  $x(t)$  的两倍。

## 2.4 希尔伯特变换对

表 B-1: 希尔伯特变换对

$x(t)$	$\hat{x}(t)$
$m(t)e^{j2\pi f_0 t}$	$-jm(t)e^{j2\pi f_0 t}$
$m(t)\cos(2\pi ft)$	$m(t)\sin(2\pi ft)$
$m(t)\sin(2\pi ft)$	$-m(t)\cos(2\pi ft)$
$e^{j2\pi f_0 t}$	$-je^{j2\pi f_0 t}$
$\cos(2\pi ft)$	$\sin(2\pi ft)$
$\sin(2\pi ft)$	$-\cos(2\pi ft)$

## 附录 C 施瓦茨不等式的证明

对于任意两个信号  $x(t), y(t)$  有  $|\rho_{xy}| \leq 1$ ，当且仅当  $y(t) = K \cdot x(t)$  时取等，其中  $K$  是任一常数。

证明：

构造信号  $z(t) = y(t) - \frac{E_{yx}}{E_x}x(t)$

$$\begin{aligned} \langle z, x \rangle &= \int_{-\infty}^{\infty} z(t)x^*(t)dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} [y(t)x^*(t) - \frac{E_{yx}}{E_x}x(t)x^*(t)]dt \\ &= E_{yx} - \frac{E_{yx}}{E_x}E_x \\ &= 0 \end{aligned}$$

可见  $z(t), x(t)$  正交，其和的能量等于各自能量的和。那么对于  $y(t) = z(t) + \frac{E_{yx}}{E_x}x(t)$ ，其两侧的能量为

$$E_y = E_z + \frac{|E_{yx}|^2}{E_x^2}E_x$$

整理移项得

$$E_y - \frac{|E_{yx}|^2}{E_x} = E_z$$

考虑到能量具有非负性，即  $E_z \geq 0$ ，得

$$\begin{aligned} E_y - \frac{|E_{yx}|^2}{E_x} &\geq 0 \\ E_y E_x &\geq |E_{yx}|^2 \\ \rho_{xy} &= \frac{|E_{yx}|^2}{E_x E_y} \leq 1 \end{aligned}$$

取等得充要条件是  $E_z = 0$ ，即  $z(t) = 0$ ，故

$$y(t) = z(t) + \frac{E_{yx}}{E_x}x(t) = \frac{E_{yx}}{E_x}x(t) = K \cdot x(t)$$

证毕

## 附录 D 相关函数公式总结

### 4.1 能量信号

#### 1. 互能量谱密度

$$\begin{aligned} E_{xy}(f) &= X(f)Y^*(f) \\ E_{yx}(f) &= Y(f)X^*(f) \end{aligned} \quad (\text{D-1-1})$$

#### 2. 自能量谱密度

$$E_x(f) = X(f)X^*(f) = |X(f)|^2 \quad (\text{D-1-2})$$

#### 3. 能量

$$E_{xy} = \int_{-\infty}^{\infty} E_{xy}(f) \mathrm{d}f = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)y^*(t) \mathrm{d}t \quad (\text{D-1-3})$$

$$E_{yx} = \int_{-\infty}^{\infty} E_{yx}(f) \mathrm{d}f = \int_{-\infty}^{\infty} y(t)x^*(t) \mathrm{d}t \quad (\text{D-1-4})$$

$$E_x = \int_{-\infty}^{\infty} E_x(f) \mathrm{d}f = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)x^*(t) \mathrm{d}t \quad (\text{D-1-5})$$

#### 4. 互相关函数

$$\begin{aligned} R_{xy}(\tau) &= \int_{-\infty}^{\infty} x(t+\tau)y^*(t) \mathrm{d}t \\ R_{yx}(\tau) &= \int_{-\infty}^{\infty} y(t+\tau)x^*(t) \mathrm{d}t \end{aligned} \quad (\text{D-1-6})$$

#### 5. 自相关函数

$$R_x(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t+\tau)x^*(t) \mathrm{d}t \quad (\text{D-1-7})$$

#### 6. 对称性

$$R_{yx}(\tau) = R_{xy}^*(-\tau) \quad (\text{D-1-8})$$

$$R_x(\tau) = R_x^*(-\tau) \quad (\text{D-1-9})$$

## 7. 傅里叶变换对

$$R_{xy}(\tau) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} E_{xy}(f) \quad (\text{D-1-10})$$

$$R_{yx}(\tau) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} E_{yx}(f) \quad (\text{D-1-11})$$

$$R_x(\tau) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} E_x(f) \quad (\text{D-1-12})$$

## 8. 施瓦茨不等式

$$R_x(\tau) \leq E_x \quad |R_{xy}(\tau)|^2 \leq E_x \cdot E_y \quad (\text{D-1-13})$$

## 9. 加和公式

$$E_{x+y}(f) = E_x(f) + E_y(f) + E_{xy}(f) + E_{yx}(f) \quad (\text{D-1-14})$$

$$R_{x+y}(f) = R_x(f) + R_y(f) + R_{xy}(f) + R_{yx}(f) \quad (\text{D-1-15})$$

$$(\text{D-1-16})$$

## 10. 在 $\tau = 0$ 处的值

$$R_x(0) = E_x \quad R_{xy}(0) = E_{xy} \quad R_{yx}(0) = E_{yx} \quad (\text{D-1-17})$$

## 4.2 功率信号

截短函数  $x_T(t) = \text{rect}(\frac{t}{T})x(t) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} X_T(f)$

### 1. 互功率谱密度

$$P_{xy}(f) = \lim_{T \rightarrow \infty} \left\{ \frac{1}{T} X_T(f) Y_T^*(f) \right\} \quad (\text{D-2-1})$$

$$P_{xy}(f) = \lim_{T \rightarrow \infty} \left\{ \frac{1}{T} Y_T(f) X_T^*(f) \right\}$$

### 2. 功率谱密度

$$P_x(f) = \lim_{T \rightarrow \infty} \left\{ \frac{1}{T} |X_T(f)|^2 \right\} \quad (\text{D-2-2})$$

### 3. 功率

$$P_{xy} = \int_{-\infty}^{\infty} P_{xy}(f) df = \lim_{T \rightarrow \infty} \left[ \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x(t)y^*(t) dt \right] \quad (\text{D-2-3})$$

$$P_{yx} = \int_{-\infty}^{\infty} P_{yx}(f) df = \lim_{T \rightarrow \infty} \left[ \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} y(t)x^*(t) dt \right] \quad (\text{D-2-4})$$

$$P_x = \int_{-\infty}^{\infty} P_x(f) df = \lim_{T \rightarrow \infty} \left[ \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} |x(t)|^2 dt \right] \quad (\text{D-2-5})$$

### 4. 互相关函数

$$R_{xy}(\tau) = \lim_{T \rightarrow \infty} \left[ \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x(t+\tau)y^*(t) dt \right] \quad (\text{D-2-6})$$

$$R_{yx}(\tau) = \lim_{T \rightarrow \infty} \left[ \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} y(t+\tau)x^*(t) dt \right]$$

### 5. 自相关函数

$$R_x(\tau) = \lim_{T \rightarrow \infty} \left[ \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x(t+\tau)x^*(t) dt \right] \quad (\text{D-2-7})$$

### 6. 对称性

$$R_{yx}(\tau) = R_{xy}^*(-\tau) \quad (\text{D-2-8})$$

$$R_x(\tau) = R_x^*(-\tau) \quad (\text{D-2-9})$$

### 7. 傅里叶变换对

$$R_{xy}(\tau) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} P_{xy}(f) \quad (\text{D-2-10})$$

$$R_{yx}(\tau) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} P_{yx}(f) \quad (\text{D-2-11})$$

$$R_x(\tau) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} P_x(f) \quad (\text{D-2-12})$$

### 8. 施瓦茨不等式

$$R_x(\tau) \leq P_x \quad |R_{xy}(\tau)|^2 \leq P_x \cdot P_y \quad (\text{D-2-13})$$

## 9. 加和公式

$$P_{x+y}(f) = P_x(f) + P_y(f) + P_{xy}(f) + P_{yx}(f) \quad (\text{D-2-14})$$

$$R_{x+y}(f) = R_x(f) + R_y(f) + R_{xy}(f) + R_{yx}(f) \quad (\text{D-2-15})$$

$$(\text{D-2-16})$$

## 10. 在 $\tau = 0$ 处的值

$$R_x(0) = P_x \quad R_{xy}(0) = P_{xy} \quad R_{yx}(0) = P_{yx} \quad (\text{D-2-17})$$