

# 信号检测与估值

段江涛

机电工程学院



西安电子科技大学  
XIDIAN UNIVERSITY

2019 年 10 月

# ch4. 信号波形的检测

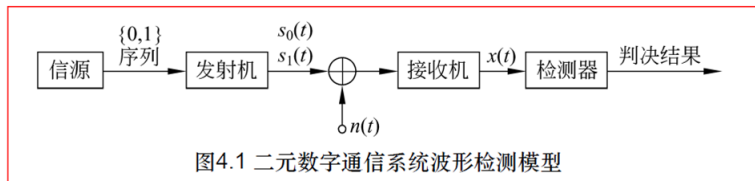
## ch4-1. 统计检测理论基本概念及贝叶斯准则

- 1 信号波形检测基本概念
- 2 随机过程的正交级数展开
- 3 信号分解为正交函数
- 4 随机过程的卡亨南—洛维展开
- 5 白噪声条件下正交函数集的任意性
- 6 参量随机信号时随机过程的正交级数展开
- 7 高斯白噪声中确知信号波形的检测

# 信号波形的检测基本内容

- 掌握随机过程正交级数展开的目的和方法；
- 掌握高斯白噪声中二元确知信号波形的检测；
- 了解  $M$  元确知信号波形的检测；
- 将第三章有关统计检测的理论,推广至噪声中信号波形的最佳检测问题；
- 基本任务:根据性能要求,设计与环境相匹配的接收机；
- 主要问题:最佳检测的判决表达式,检测性能分析以及最佳波形设计等。

# 二元数字通信系统波形检测模型



信源输出

发射信号

$$0 \quad s_0(t), nT \leq t \leq (n+1)T$$

$$1 \quad s_1(t), nT \leq t \leq (n+1)T$$

信号在信道传输中受到加性干扰

$$H_0: \quad x(t) = s_0(t) + n(t), \quad nT + t_0 \leq t \leq (n+1)T + t_0$$

$$H_1: \quad x(t) = s_1(t) + n(t), \quad nT + t_0 \leq t \leq (n+1)T + t_0$$

# 问题的提出

- 第3章,统计检测理论处理的观测信号是  $N$  维矢量
- 第4章,波形信号检测处理的是随机过程  $x(t)$

如何在两者之间建立联系?

能否利用第三章的方法,解决波形信号检测的问题?

比较上述两种不同的信号发现,如果能用一组随机变量来表示随机过程  $x(t)$ ,或者说将随机过程  $x(t)$  与一组随机变量之间建立联系,则可直接应用第三章的结果解决波形信号检测的问题。

- 如何用一组随机变量来表示一个随机过程?

信号由正交级数展开,可用展开系数和正交集来表示该信号。

# 随机过程的正交级数展开

## 基本要求

- 掌握随机过程的卡亨南—洛维展开
- 理解白噪声条件下, 正交函数集的任意性
- 理解参量信号随机过程的正交级数展开

# 矢量正交与正交矢量集

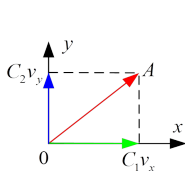
## 矢量正交

$V_x = (V_{x1}, V_{x2}, V_{x3})$  与  $V_y = (V_{y1}, V_{y2}, V_{y3})$ , 正交的定义: 其内积为 0。即

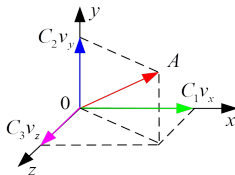
$$V_x V_y = \sum_{i=1}^3 v_{xi} v_{yi} = 0$$

## 正交矢量集

由两两正交的矢量组成的矢量集合称为正交矢量集。



(a) 平面矢量分解



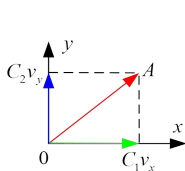
(b) 空间矢量分解

## Example

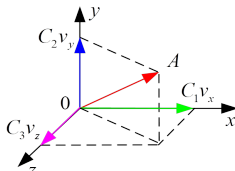
如三维空间中,以矢量  $\mathbf{v}_x = (2, 0, 0)$ ,  $\mathbf{v}_y = (0, 2, 0)$ ,  $\mathbf{v}_z = (0, 0, 2)$  所组成的集合就是一个正交矢量集。

对于一个三维空间的矢量  $\mathbf{A} = (2, 5, 8)$ , 可以用一个三维正交矢量集  $\{\mathbf{v}_x, \mathbf{v}_y, \mathbf{v}_z\}$  分量的线性组合表示。即

$$\mathbf{A} = \mathbf{v}_x + 2.5\mathbf{v}_y + 4\mathbf{v}_z$$



(a) 平面矢量分解

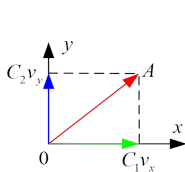


(b) 空间矢量分解

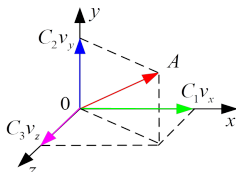


# 矢量空间正交分解的概念可推广到信号空间

- ① 在信号空间找到若干个**相互正交**的信号作为基本信号；
- ② 使得信号空间中**任意信号**均可表示成它们的线性组合。



(a) 平面矢量分解



(b) 空间矢量分解

# 完备正交函数集

## 三角函数集

$$\{1, \cos(n\omega t), \sin(n\omega t), \dots\}, n = 1, 2, \dots$$

就是在区间  $(t_0, t_0 + T)$ ,  $T = 2\pi/\omega$  上的完备正交函数集。

### Example (傅里叶级数的三角形式)

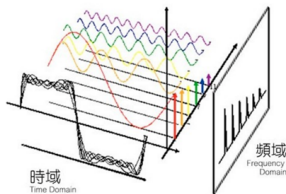
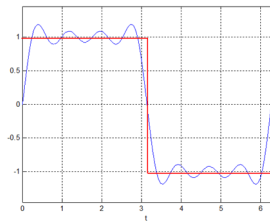
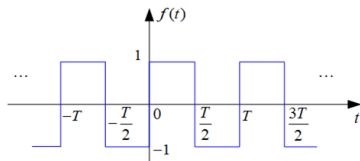
$$f(t) = \frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} a_n \cos(n\omega t) + \sum_{n=1}^{\infty} b_n \sin(n\omega t)$$

傅里叶系数:

$$a_n = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t) \cos(n\omega t) dt, \quad b_n = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t) \sin(n\omega t) dt$$

# 信号分解

- ① 在信号空间找到若干个**相互正交**的信号作为基本信号；
- ② 使得信号空间中**任意信号**均可表示成它们的**线性组合**。



# 正交级数展开

Table 1: 正交级数展开

	二维矢量	信号 $f(t)$ 傅里叶展开	信号 $x(t)$ 正交级数
正交集	$\{\mathbf{v}_x, \mathbf{v}_y\}$	$\{1, \cos(n\omega t), \sin(n\omega t)\}$	$\{f_1(t), f_2(t), \dots, f_k(t)\}$
展开系数 (正交投影)	$C_k =$ 矢量 $\mathbf{A}$ 在第 $k$ 个坐标的投影	$a_n = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t) \cos(n\omega t) dt$ $b_n = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t) \sin(n\omega t) dt$	$x_k = \int_0^T f_k(t) x(t) dt$
线性表示	$\mathbf{A} = C_1 \mathbf{v}_x + C_2 \mathbf{v}_y$	$f(t) = \frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} a_n \cos(n\omega t)$ $+ \sum_{n=1}^{\infty} b_n \sin(n\omega t)$	$x(t) = \lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{k=1}^N x_k f_k(t)$

# 完备正交函数集

若实函数集  $\{f_k(t)\}(k=1,2,\dots)$ , 在  $(0,T)$  时间内满足

$$\int_0^T f_k(t)f_j(t)dt = \begin{cases} 1, & j = k \\ 0, & j \neq k \end{cases}$$

不存在函数  $g(t)$ , 满足

$$\int_0^T f_k(t)g(t)dt = 0, \quad k=1,2,\dots$$

则称函数集  $\{f_k(t)\}(k=1,2,\dots)$ , 是**完备正交函数集**。

# 确知信号的正交级数展开

$s(t)$  是定义在  $(0, T)$  时间内的确知信号, 且信号能量有限, 即

$$E_s = \int_0^T s^2(t) dt < \infty$$

该信号可用正交级数展开表示为:

$$s(t) = \lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{k=1}^N s_k f_k(t)$$

其中,  $f_k(t)$  是正交函数集的第  $k$  个坐标函数,  $s_k$  是信号  $s(t)$  在第  $k$  个坐标函数上的正交投影, 成为信号  $s(t)$  的第  $k$  个展开系数, 且

$$s_k = \int_0^T s(t) f_k(t) dt, \quad k = 1, 2, \dots$$

确知信号的展开系数  $s_k (k = 1, 2, \dots)$  是确定的量, 而不是随机变量。

# 随机过程的正交级数展开

假设接收为信号:  $x(t) = s(t) + n(t)$

其中  $s(t)$  是确知信号,  $n(t)$  是零均值的平稳随机过程, 则接收信号  $x(t)$  也是平稳随机过程。由于随机过程是由很多样本函数构成的集合, 而每个样本函数是时间的函数, 所以对给定的样本函数  $x(t)$ , 可以进行正交级数展开

$$x(t) = \lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{k=1}^N x_k f_k(t), \text{ 而展开系数为: } x_k = \int_0^T x(t) f_k(t) dt, \quad k = 1, 2, \dots$$

展开系数  $x_k$  为一组随机变量, 在平均意义上随机过程  $x(t)$  展开的均方误差等于 0, 或者说  $\lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{k=1}^N x_k f_k(t)$  均方收敛于  $x(t)$ , 即  $x_k$  满足

$$\lim_{N \rightarrow \infty} E \left[ \left( x(t) - \sum_{k=1}^N x_k f_k(t) \right)^2 \right] = 0$$

# 随机过程的正交级数展开

## Notes

$$\text{随机过程: } x(t) = \lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{k=1}^N x_k f_k(t)$$

$$\text{展开系数: } x_k = \int_0^T x(t) f_k(t) dt, \quad k = 1, 2, \dots$$

随机过程  $x(t)$  可以由上式求得的展开系数  $x_k$  来恢复, 就是说  $x(t)$  完全由展开系数  $x_k$  确定。注意, 这里对随机过程  $x(t)$  进行正交级数展开所用的正交函数集  $\{f_k(t)\}$  并没有提出特别的要求, 所以展开系数  $x_k (k = 1, 2, \dots)$  之间可能是相关的随机变量。

**问题:** 如何根据噪声干扰的特性, 正确选择随机过程展开的正交函数集  $\{f_k\}$ , 以使展开系数  $x_k$  之间是互不相关的随机变量。



# 随机过程的卡亨南—洛维展开: 预备公式

- 随机过程:  $x(t) = s(t) + n(t)$
- $\{f_k(t)\}$  是一组正交函数集,  $k = 1, 2, \dots$
- 随机过程  $x(t)$  正交展开系数  $x_k$  是一个随机变量:  $x_k = \int_0^T x(t)f_k(t)dt$
- 确知信号  $s(t)$  正交展开系数  $s_k$  是一个确定的量:  $s_k = \int_0^T s(t)f_k(t)dt$
- 确知信号  $s(t)$  的展开系数  $s_k$  为确定的量, 其均值就是本身:  

$$E(s_k) = E \left[ \int_0^T s(t)f_k(t)dt \right] = \int_0^T E[s(t)]f_k(t)dt = \int_0^T s(t)f_k(t)dt = s_k$$
- 噪声  $n(t)$  是一个零均值的平稳随机过程:
  - $E[n(t)] = 0$
  - $n(t)$  的自相关函数只取决于时间间隔  $(t_k - t_j)$ , 而与时间的起始时刻无关,  

$$E[n(t_j)n(t_k)] = r_n(t_k - t_j)$$

# 随机过程的卡亨南—洛维展开

**目的:**给出一种正交函数集的选择方法,以保证展开系数之间是互不相关的随机变量。随机过程:  $x(t) = s(t) + n(t)$ , 正交函数集  $\{f_k(t)\}$ ,  $x(t)$  的各展开系数  $x_k$  是随机变量, 当随机过程  $x(t)$  满足

$$\int_0^T x^2(t)dt < \infty$$

时, 其展开系数  $x_k$  的均值为

$$\begin{aligned} E[x_k] &= E \left[ \int_0^T x(t)f_k(t)dt \right] = E \left[ \int_0^T (s(t) + n(t))f_k(t)dt \right] \\ &= E \left[ \int_0^T s(t)f_k(t)dt + \int_0^T n(t)f_k(t)dt \right] = E \left[ \int_0^T s(t)f_k(t)dt \right] + E \left[ \int_0^T n(t)f_k(t)dt \right] \\ &= E \left[ \int_0^T s(t)f_k(t)dt \right] + \int_0^T E[n(t)]f_k(t)dt \quad (\text{by } E[n(t)] = 0) \\ &= E \left[ \int_0^T s(t)f_k(t)dt \right] = E[s_k] = s_k \quad (\text{确知展开系数的均值就是本身}) \end{aligned}$$

# 随机过程的卡亨南—洛维展开

展开系数  $x_j$  与  $x_k$  协方差是在  $t$  时刻两个随机变量减去各自的均值后的乘积。

$$\begin{aligned}
 E[(x_j - E(x_j))(x_k - E(x_k))] &= E[(x_j - s_j)(x_k - s_k)] \\
 &= E\left[\left(\int_0^T x(t)f_j(t)dt - s_j\right)\left(\int_0^T x(t)f_k(t)dt - s_k\right)\right] \\
 &= E\left[\left(\int_0^T (s(t) + n(t))f_j(t)dt - s_j\right)\left(\int_0^T (s(t) + n(t))f_k(t)dt - s_k\right)\right] \\
 &= E\left[\left(\int_0^T n(t)f_j(t)dt\right)\left(\int_0^T n(t)f_k(t)dt\right)\right] = E\left[\left(\int_0^T n(t)f_j(t)dt\right)\left(\int_0^T n(t)f_k(u)du\right)\right] \\
 &= E\left[\int_0^T f_j(t)\left[\int_0^T n(t)n(u)f_k(u)du\right]dt\right] = \int_0^T f_j(t)\left[\int_0^T E[n(t)n(u)]f_k(u)du\right]dt \\
 &= \int_0^T f_j(t)\left[\int_0^T r_n(t-u)f_k(u)du\right]dt \quad (\text{by } E[n(t_j)n(t_k)] = r_n(t_k - t_j))
 \end{aligned}$$

# 随机过程的卡亨南—洛维展开

希望  $x(t)$  各展开系数  $x_j$  与  $x_k$  的协方差满足:

$$E[(x_j - E(x_j))(x_k - E(x_k))] = E[(x_j - s_j)(x_k - s_k)] = \lambda_k \delta_{jk}$$

$$\text{式中 } \delta_{jk} = \begin{cases} 1, & (j = k) \\ 0, & (j \neq k) \end{cases}, \quad \lambda_k \text{ 是展开系数 } x_k \text{ 的方差, } k = 1, 2, \dots$$

这样,

当  $j \neq k$  时,  $E[(x_j - s_j)(x_k - s_k)] = 0$ , 即展开式的各展开系数之间互不相关;

当  $j = k$  时,  $E[(x_j - s_j)(x_k - s_k)] = E[(x_j - s_k)^2] = \lambda_k$ , 是展开系数  $x_k$  的方差。

# 随机过程的卡亨南-洛维展开

展开系数  $x_j$  与  $x_k$  协方差:

$$E[(x_j - s_j)(x_k - s_k)] = \int_0^T f_j(t) \left[ \int_0^T r_n(t-u) f_k(u) du \right] dt$$

其中,  $x(t) = s(t) + n(t)$  ( $0 \leq t \leq T$ ),  $r_n(t-u) = E[n(t)n(u)]$  是零均值平稳噪声过程  $n(t)$  的自相关函数。

为保证  $E[(x_j - s_j)(x_k - s_k)] = \lambda_k \delta_{jk}$

$$\int_0^T r_n(t-u) f_k(u) du = \lambda_k f_k(t), \quad 0 \leq t \leq T$$

该式是齐次积分方程。该方程的解  $f_k(t)$  就是正交函数集  $\{f_k(t)\}$  的第  $k$  个坐标函数。

$$E[(x_j - s_j)(x_k - s_k)] = \lambda_k \int_0^T f_j(t) f_k(t) dt = \lambda_k \delta_{jk} \implies f_j(t) \text{ 与 } f_k(t) \text{ 正交。}$$

# 白噪声条件下正交函数集的任意性 (1)

假设接收信号为  $x(t) = s(t) + n(t)$ ,  $n(t)$  是零均值, 功率谱密度为  $P_n(\omega) = N_0/2$  的白噪声, 其自相关函数为:  $r_n(t-u) = \frac{N_0}{2} \delta(t-u)$ , (说明噪声自相关函数在  $t=u$  时不为 0, 其他时刻都为 0, 自相关性最强)

对于任意正交函数集  $\{f_k(t)\}$ , 展开系数  $x_j$  与  $x_k$  协方差:

$$\begin{aligned} E[(x_j - s_j)(x_k - s_k)] &= \int_0^T f_j(t) \left[ \int_0^T r_n(t-u) f_k(u) du \right] dt \\ &= \frac{N_0}{2} \int_0^T f_j(t) \left[ \int_0^T \delta(t-u) f_k(u) du \right] dt \\ &= \frac{N_0}{2} \int_0^T f_j(t) f_k(t) dt = \frac{N_0}{2} \delta_{jk} \end{aligned}$$

$$\text{式中 } \delta_{jk} = \begin{cases} 1, & (j=k) \\ 0, & (j \neq k) \end{cases}, \quad \delta(t-u) = \begin{cases} 1, & (t=u) \\ 0, & (t \neq u) \end{cases}$$

## 白噪声条件下正交函数集的任意性 (2)

假设接收信号为  $x(t) = s(t) + n(t)$ ,  $n(t)$  是零均值, 功率谱密度为  $P_n(\omega) = N_0/2$  的白噪声, 其自相关函数为:

$$r_n(t-u) = \frac{N_0}{2} \delta(t-u)$$

对于任意正交函数集  $\{f_k(t)\}$ , 展开系数  $x_j$  与  $x_k$  协方差:

$$E[(x_j - s_j)(x_k - s_k)] = \int_0^T f_j(t) \left[ \int_0^T r_n(t-u) f_k(u) du \right] dt = \frac{N_0}{2} \delta_{jk}$$

### 重要结论

当  $j \neq k$  时, 展开系数  $x_j$  与  $x_k$  协方差 = 0。这说明, 在  $n(t)$  是白噪声的条件下, 取任意正交函数集  $\{f_k(t)\}$  对平稳随机过程  $x(t)$  进行展开, 其展开系数  $x_k (k = 1, 2, \dots)$  之间都是互不相关的。这就是**白噪声条件下正交函数集的任意性**。

# 参量随机信号时随机过程的正交级数展开

接收为含有参量  $\theta$  的平稳随机过程信号

$$x(t) = s(t; \theta) + n(t), \quad 0 \leq t \leq T$$

把参量信号  $s(t; \theta)$  看作以  $\theta$  为条件的信号, 正交函数集为  $\{f_k(t)\}$ , 则  $x(t)$  展开为

$$x(t) = \lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{k=1}^N x_k f_k(t)$$

展开系数为

$$x_k = \int_0^T x(t) f_k(t) dt = \int_0^T [s(t; \theta) + n(t)] f_k(t) dt = s_{k|\theta} + n_k, \quad k = 1, 2, \dots$$

$s_{k|\theta}$  是信号  $s(t; \theta)$  以  $\theta$  为条件的展开系数, 即

$$s_{k|\theta} = \int_0^T s(t; \theta) f_k(t) dt, \quad k = 1, 2, \dots$$



## 参量随机信号时随机过程的正交级数展开

$x(t)$  展开系数的条件均值为

$$E[x_k] = E[s_{k|\theta} + n_k] = E[s_{k|\theta}] = s_{k|\theta}$$

为使展开系数互不相关,则

$$E[(x_j - s_{j|\theta})(x_k - s_{k|\theta})] = \lambda_k \delta_{jk}$$

若  $n(t)$  的自相关函数为  $r_n(t-u)$  时,  $x_k$  互不相关的正交函数集  $\{f_k(t)\}$  满足齐次方程

$$\int_0^T r_n(t-u)f_k(u)du = \lambda_k f_k(t), \quad 0 \leq t \leq T$$

在白噪声条件下,正交函数集仍具有任意性。

# 高斯白噪声中确知信号波形的检测

## 基本要求

- 简单二元信号的波形检测(正交级数展开法和充分统计量)
- 一般二元信号的波形检测(正交级数展开法和充分统计量)
- 检测表达式、检测机结构、检测性能分析

## 简单二元信号波形的检测—信号模型

在简单二元信号的波形检测中,假设  $H_0$  下和假设  $H_1$  的接收信号分别为:

$$H_0 : x(t) = n(t), \quad 0 \leq t \leq T$$

$$H_1 : x(t) = s(t) + n(t), \quad 0 \leq t \leq T$$

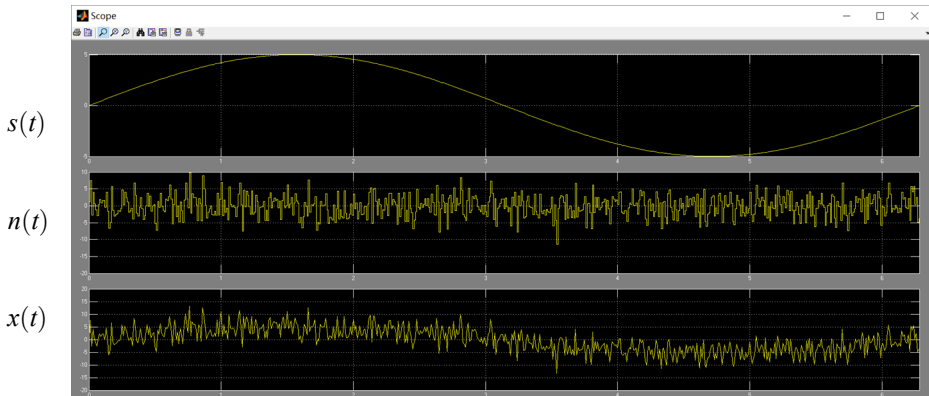
其中,  $s(t)$  是能量为  $E_s$  的确知信号

$$E_s = \int_0^T s^2(t) dt$$

$n(t)$  是均值为零, 功率谱密度为  $N_0/2$  的高斯白噪声。

信源发送信号:  $s(t) = \sin(t), 0 \leq t \leq T$

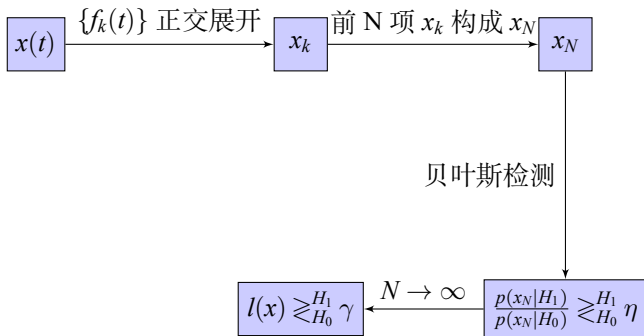
接收信号:  $x(t) = s(t) + n(t), 0 \leq t \leq T$



# 简单二元信号波形检测—检测思路

- ① 首先,利用随机过程的正交级数展开,将随机过程用一组随机变量来表示;
- ② 然后,针对展开得到的随机变量,利用第三章的统计检测方法,构建贝叶斯检测表达式;
- ③ 最后,利用展开系数与随机过程之间的表示关系,构建波形信号的检测表达式。

# 简单二元信号波形检测—检测思路



# 判决表达式—步骤 1

$$H_0 : x(t) = n(t)$$

$$H_1 : x(t) = s(t) + n(t)$$

**步骤 1, 选一组完备的正交函数集  $\{f_k(t), k = 1, 2, \dots\}$ , 对接收信号进行正交级数展开, 得到一组随机变量  $x_k$**

因为信号  $s(t)$  是确知信号,  $n(t)$  是均值为 0 的高斯白噪声, 所以可以任选正交函数集  $\{f_k(t)\}$

$$x_k = \int_0^T x(t) f_k(t) dt$$

$$H_0 : x_k = n_k, k = 1, 2, \dots$$

$$H_1 : x_k = s_k + n_k, k = 1, 2, \dots$$

$$x(t) = \lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{k=1}^N x_k f_k(t)$$

$$n_k = \int_0^T n(t) f_k(t) dt$$

$$s_k = \int_0^T s(t) f_k(t) dt$$

# 判决表达式—步骤 1

- 信号  $s(t)$  是确知信号,  $n(t)$  是均值为 0, 功率谱密度为  $P_n(\omega) = N_0/2$  的高斯白噪声;
- 无论在假设  $H_1$  下还是在假设  $H_2$  下, 接收信号的  $x(t)$  都是高斯随机过程;
- 展开系数  $x_k$  是高斯随机过程的积分结果, 因而  $x_k$  是高斯随机变量;
- 展开系数  $x_k$  之间是互不相关的, 也是相互统计独立的;
- 高斯随机变量由均值和方差决定。由此求出两个假设下的概率密度函数  $p(x_k|H_j), k = 1, 2, \dots; j = 0, 1$ 。



# 判决表达式一 步骤 1: 假设 $H_0$ 下 $x_k$ 的均值和方差

$$H_0 : x_k = n_k, \quad n_k = \int_0^T n(t) f_k(t) dt$$

由于  $n(t)$  是均值为零的高斯白噪声

$$E[n(t)] = 0, \quad E[n(t)n(u)] = r_n(t-u) = \frac{N_0}{2} \delta(t-u), \quad (\delta(t-u) = 1, t=u)$$

$$f_k(t) \text{ 是一组正交函数集 } \implies \int_0^T f_j(t) f_k(t) dt = 1, (j=k)$$

$$E[x_k|H_0] = E[n_k] = E \left[ \int_0^T n(t) f_k(t) dt \right] = \int_0^T E[n(t)] f_k(t) dt = 0$$

$$\begin{aligned} \text{Var}[x_k|H_0] &= E[n_k^2] = E \left[ \int_0^T n(t) f_k(t) dt \int_0^T n(u) f_k(u) du \right] \\ &= \int_0^T f_k(t) \left\{ \int_0^T E[n(t)n(u)] f_k(u) du \right\} dt = \int_0^T f_k(t) \left[ \int_0^T \frac{N_0}{2} \delta(t-u) f_k(u) du \right] dt \\ &= \int_0^T f_k(t) \frac{N_0}{2} f_k(t) dt = \frac{N_0}{2} \end{aligned}$$

# 判决表达式一步骤 1: 假设 $H_1$ 下 $x_k$ 的均值和方差

$$H_1 : x_k = s_k + n_k, \quad s_k = \int_0^T s(t)f_k(t)dt, \quad n_k = \int_0^T n(t)f_k(t)dt$$

$$E[x_k|H_1] = E[s_k + n_k] \quad \text{by } x_k = s_k + n_k$$

$$= E(s_k) + E(n_k) \quad \text{by } E(n_k) = 0$$

$$= E(s_k) = s_k \quad (\text{确知信号展开系数为确定量, 其均值就是本身})$$

$$Var[x_k|H_1] = E[(x_k - E[x_k])^2] \quad \text{by } x_k = s_k + n_k, E[x_k] = s_k$$

$$= E[(s_k + n_k - s_k)^2]$$

$$= E[n_k^2] = \frac{N_0}{2}$$

# 判决表达式一 步骤 1: 假设 $H_0, H_1$ 下 $x_k$ 的概率密度

$$E[x_k|H_0] = 0, \quad Var[x_k|H_1] = \frac{N_0}{2}$$

$$E[x_k|H_1] = s_k, \quad Var[x_k|H_1] = \frac{N_0}{2}$$

$$p(x_k|H_0) = \left(\frac{1}{\pi N_0}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{x_k^2}{N_0}\right), k = 1, 2, \dots$$

$$p(x_k|H_1) = \left(\frac{1}{\pi N_0}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{(x_k^2 - s_k)^2}{N_0}\right), k = 1, 2, \dots$$

## 判决表达式—步骤 2

**步骤 2**, 利用前  $N$  项展开系数, 构建似然比检验。由于信道是加性高斯白噪声, 由卡亨南—洛维展开可知, 各展开系数是不相关的, 因而也是相互独立的。

$$p(\mathbf{x}_N|H_0) = \prod_{k=1}^N p(x_k|H_0) = \prod_{k=1}^N \left( \frac{1}{\pi N_0} \right)^{1/2} \exp \left( -\frac{x_k^2}{N_0} \right)$$

$$p(\mathbf{x}_N|H_1) = \prod_{k=1}^N p(x_k|H_1) = \prod_{k=1}^N \left( \frac{1}{\pi N_0} \right)^{1/2} \exp \left( -\frac{(x_k^2 - s_k)^2}{N_0} \right)$$

$$\mathbf{x}_N = (x_1, x_2, \dots)^T$$

## 判决表达式一步骤 2: 似然比

$$\lambda(\mathbf{x}_N) = \frac{p(\mathbf{x}_N|H_1)}{p(\mathbf{x}_N|H_0)} \underset{H_0}{\overset{H_1}{\gtrless}} \eta$$

$$\frac{\prod_{k=1}^N \left(\frac{1}{\pi N_0}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{x_k^2}{N_0}\right)}{\prod_{k=1}^N \left(\frac{1}{\pi N_0}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{(x_k^2 - s_k)^2}{N_0}\right)} \underset{H_0}{\overset{H_1}{\gtrless}} \eta$$

化简,得到

$$\ln \lambda(\mathbf{x}_N) = \frac{p(\mathbf{x}_N|H_1)}{p(\mathbf{x}_N|H_0)} = \frac{2}{N_0} \sum_{k=1}^N x_k s_k - \frac{1}{N_0} \sum_{k=1}^N s_k^2 \underset{H_0}{\overset{H_1}{\gtrless}} \ln \eta$$

# 简单二元信号波形检测

$$\begin{aligned}
 H_0 : x(t) &= n(t) \\
 H_1 : x(t) &= s(t) + n(t) \\
 x(t) &= \lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{k=1}^N x_k f_k(t) \\
 x_k &= \int_0^T x(t) f_k(t) dt, k = 1, 2, \dots \\
 s_k &= \int_0^T s(t) f_k(t) dt, k = 1, 2, \dots \\
 n_k &= \int_0^T n(t) f_k(t) dt, k = 1, 2, \dots \\
 H_0 : x_k &= n_k, k = 1, 2, \dots \\
 H_1 : x_k &= s_k + n_k, k = 1, 2, \dots
 \end{aligned}$$

- 信号  $s(t)$  是确知信号,  $n(t)$  是均值为 0, 功率谱密度为  $P_n(\omega) = N_0/2$  的高斯白噪声;
- 无论在假设  $H_1$  下还是在假设  $H_2$  下, 接收信号的  $x(t)$  都是高斯随机过程;
- 展开系数  $x_k$  是高斯随机过程的积分结果, 因而  $x_k$  是高斯随机变量;
- 展开系数  $x_k$  之间是互不相关的, 也是相互统计独立的;
- 高斯随机变量由均值和方差决定。由此求出两个假设下的概率密度函数  $p(x_k|H_j), k = 1, 2, \dots; j = 0, 1。$

# $x_k, s_k, n_k$ 之间的关系

## $x_k, s_k, n_k$ 之间的关系

$$x(t) = s(t) + n(t); \quad x_k = s_k + n_k$$

随机变量  $x(t)$  展开系数  $x_k$  = 确知信号  $s(t)$  展开系数  $s_k$  + 噪声  $n(t)$  展开系数  $n_k$

$$\begin{aligned} x_k &= \int_0^T f_k(t)x(t)dt \\ &= \int_0^T f_k(t)(s(t) + n(t))dt \\ &= \int_0^T f_k(t)s(t)dt + \int_0^T f_k(t)n(t)dt \\ &= s_k + n_k \end{aligned}$$

欢迎批评指正！