信号检测与估值

段江涛 机电工程学院



2019年9月

ch3. 信号检测与估计理论的基础知识

ch3-1. 统计检测理论基本概念

- 统计检测理论基本概念
- ② 二元信号检测
- ③ M 元信号检测
- 4 统计检测判决结果和判决概率
- 5 判决域的划分
- 二元信号检测—统计检测判决结果和判决概率计算
- 7 术语
- 统计检测基本模型

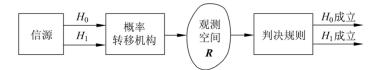
统计检测理论(假设检验理论)

- 统计信号处理的理论基础之一
- 主要研究在受噪声干扰的随机信号中,信号的有/无或信号属于哪个状态的 最佳判决的概念、方法和性能等问题。
- 数学基础——统计判决理论,又称假设检验理论

经典的信号统计检测理论

- 统计信号检测理论的基本概念
- 二元信号检测的最佳检测准则
- 信号状态的判决的方法和检测性能的分析
- M 元信号的最佳检测
- 参量信号的复合假设检验
- 序列检测

统计检测理论的基本模型: 二元信号检测的模型



信源 ⇒ 信源的输出称为假设

概率转移机构 ⇒ 将信源的输出(假设)以一定的

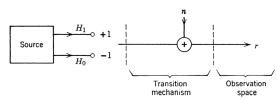
概率关系映射到整个观察空间中

观测空间 ⇒ 接收端所有可能观测量的集合

判决规则 ⇒ 将观测空间进行合理划分,

使每个观测量对应一个假设判断的方法

统计检测理论的基本模型: 二元信号检测的模型示例 1



$$H_1: r = 1 + n$$

$$H_0: r = -1 + n$$

n:噪声

一维观测空间:

$$\mathbf{R} = \{-2, -1, 0, 1, 2\}$$



$$\begin{array}{c|c} p_{r|H_0}(R|H_0) & \uparrow^{\frac{1}{4}} & \uparrow^{\frac{1}{4}} \\ \hline & -2 & -1 & 0 & \longrightarrow I \end{array}$$

统计检测理论的基本模型: 二元信号检测的模型示例 2

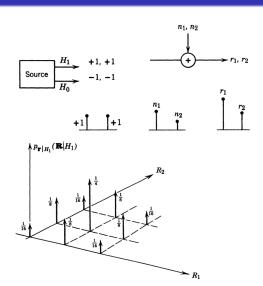
$$H_1: r_1 = 1 + n_1$$

 $r_2 = 1 + n_2$
 $H_0: r_1 = -1 + n_1$
 $r_2 = -1 + n_2$

 $n_1, n_2: 噪声$

二维观测空间:

$$\mathbf{R} = \{R_1, R_2\}$$

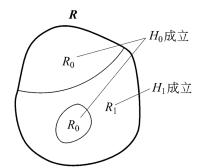


统计检测理论的基本模型: 二元信号检测的判决域

二元信号的检测问题,可归结为**对观察 空间的划分问题**。

即按照一定的准则,将观察空间 R 分别划分为 R_0 和 R_1 两个子空间。

$$\mathbf{R} = R_0 \cup R_1, \quad R_0 \cap R_1 = \emptyset$$



思考

如果n是均值为零的,方差为 σ_n^2 的高斯随机变量,两个假设下的观测信号模型

$$H_1: r=1+n$$

$$H_0: r = -1 + n$$

观测信号 $p(r|H_1), p(r|H_0)$ 应服从何种分布?

段江涛 信号检测与估值

思考

如果n是均值为零的,方差为 σ_n^2 的高斯随机变量,两个假设下的观测信号模型

$$H_1: r = 1 + n$$

$$H_0: r = -1 + n$$

观测信号 $p(r|H_1), p(r|H_0)$ 应服从何种分布?

因为高斯随机变量的特点:高斯随机变量的线性组合还是高斯随机变量。

习题 2.7:
$$x \sim \mathcal{N}(\mu_x, \sigma_x^2)$$
, 则 $(y = ax + b) \sim \mathcal{N}(a\mu_x + b, a^2\sigma_x^2)$ 。

所以,
$$p(r|H_1) \sim \mathcal{N}(1, \sigma_n^2)$$
, $p(r|H_0) \sim \mathcal{N}(-1, \sigma_n^2)$

$$E(r|H_0) = E(1+n) = 1 + E(n) = 1,$$

$$Var(r|H_0) = E[(r|H_0 - E(r|H_0))^2] = E[n^2] = \sigma_n^2 \implies r|H_0 \sim \mathcal{N}(1, \sigma_n^2)$$

$$E(r|H_1) = E(-1+n) = -1 + E(n) = -1,$$

$$Var(r|H_1) = E[(r|H_1 - E(r|H_1))^2] = E[n^2] = \sigma_n^2 \implies r|H_1 \sim \mathcal{N}(-1, \sigma_n^2)$$

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

统计检测理论的基本模型: 二元信号检测

考虑噪声 n 为高斯噪声时的概率转移机构 观测模型为:

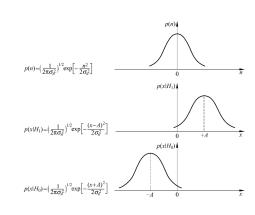
$$H_0: x = -A + n$$

$$H_1: x = A + n$$

概率转移:

信源输出的某一种确知信号:

- 无噪声干扰时,将映射到观测 空间中的某一点;
- 有噪声干扰时,将以一定的概率映射到观测空间。而映射到 某一点附件的概率决定于概率密度函数 $p(x|H_i)(j=1,2)$.



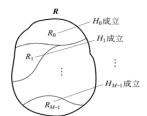
信号检测与估值 2019 年 9 月 11/70

统计检测理论的基本模型: M 元信号检测



判决域划分:

$$\mathbf{R} = \bigcup_{i=0}^{M-1} R_i, R_i \cap R_j = \emptyset, (i \neq j)$$



二元信号检测—统计检测判决结果和判决概率

二元信号判决结果

判决	假设	
	H_{0}	H_1
H_{0}	$(H_0 H_0)$	$(H_0 H_1)$
H_1	$(H_1 H_0)$	$(H_1 H_1)$

$(H_i|H_j)(i,j=0,1)$: 在假设 H_j 为真的条件下,判决假设 H_i 成立的结果。 二元信号判决概率

判决	假设	
	H_{0}	H_1
H_{0}	$P(H_0 H_0)$	$P(H_0 H_1)$
$H_{\scriptscriptstyle 1}$	$P(H_1 H_0)$	$P(H_1 H_1)$

 $P(H_i|H_i)(i,j=0,1)$: 在假设 H_i 为真的条件下,判决假设 H_i 成立的概率。

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

$$H_0: x = -A + n, \quad H_1: x = A + n$$

 $H_0: x_k = -A + n_k, \quad H_1: x_k = A + n_k$
 $k = 1, 2, ..., N, \quad \mathbf{x} = (x_1, x_2, ..., x_N)^T$
 $P(H_i|H_j) = \int_{\mathbb{R}} p(\mathbf{x}|H_j) d\mathbf{x}$

$$p(x|H_0)$$

$$p(x|H_0)$$

$$P(H_0|H_0)$$

$$P(H_0|H_1)$$

$$P(H_0|H_1)$$

$$P(H_0|H_1)$$

$$P(H_0|H_1)$$

$$P(H_0|H_1)$$

$$P(H_0|H_1)$$

$$P(H_0|H_1)$$

$$P(H_0|H_1)$$

$$P(H_0|H_0) = \int_{R_0} p(\mathbf{x}|H_0)d\mathbf{x}, \qquad P(H_1|H_0) = \int_{R_1} p(\mathbf{x}|H_0)d\mathbf{x}$$

$$P(H_0|H_1) = \int_{R_0} p(\mathbf{x}|H_1)d\mathbf{x}, \qquad P(H_1|H_1) = \int_{R_1} p(\mathbf{x}|H_1)d\mathbf{x}$$

$$\mathbf{R} = R_0 \cup R_1, \quad R_0 \cap R_1 = \emptyset, \quad \int_{\mathbf{R}} p(\mathbf{x}|H_j)d\mathbf{x} = 1$$

$$P(H_0|H_0) + P(H_1|H_0) = \int_{R_0} p(\mathbf{x}|H_0)d\mathbf{x} + \int_{R_1} p(\mathbf{x}|H_0)d\mathbf{x} = \int_{\mathbf{R}} p(\mathbf{x}|H_0)d\mathbf{x} = 1$$

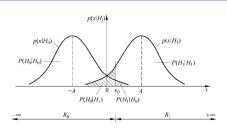
$$P(H_0|H_1) + P(H_1|H_1) = \int_{R_0} p(\mathbf{x}|H_1)d\mathbf{x} + \int_{R_0} p(\mathbf{x}|H_1)d\mathbf{x} = \int_{\mathbf{R}} p(\mathbf{x}|H_1)d\mathbf{x} = 1$$

段汀涛 信号检测与估值 2019年9

信号统计检测理论要研究的基本问题——判决域的划分

$$H_0: x = -A + n, \quad H_1: x = A + n$$

 $H_0: x_k = -A + n_k, \quad H_1: x_k = A + n_k$
 $k = 1, 2, ..., N, \quad \mathbf{x} = (x_1, x_2, ..., x_N)^T$
 $P(H_i|H_j) = \int_{\mathbb{R}^n} p(\mathbf{x}|H_j) d\mathbf{x}$



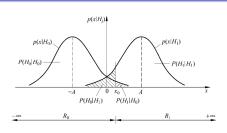
15/70

- 目标: 正确判决概率 $P(H_j|H_j)$ 尽可能大,错误判决概率 $P(H_i|H_j)(i \neq j)$ 尽可能小。
- $x_0 \downarrow \Longrightarrow$ 正确判决概率 $P(H_1|H_1) \uparrow$, 但另一个正确判决概率 $P(H_0|H_0) \downarrow$ 。
- $x_0 \downarrow \Longrightarrow$ 错误判决概率 $P(H_0|H_1) \downarrow$, 但另一个错误判决概率 $P(H_1|H_0) \uparrow$ 。
- $x_0 \uparrow \Longrightarrow$ 正确判决概率 $P(H_0|H_0) \uparrow$, 但另一个正确判决概率 $P(H_1|H_1) \downarrow$ 。
- $x_0 \uparrow \Longrightarrow$ 错误判决概率 $P(H_1|H_0) \downarrow$, 但另一个错误判决概率 $P(H_0|H_1) \uparrow$ 。
- 判决域的划分影响判决概率 $P(H_i|H_i)$, 因此需要最佳划分判决域。

信号统计检测理论要研究的基本问题——判决域的划分

$$H_0: x = -A + n, \quad H_1: x = A + n$$

 $H_0: x_k = -A + n_k, \quad H_1: x_k = A + n_k$
 $k = 1, 2, ..., N, \quad \mathbf{x} = (x_1, x_2, ..., x_N)^T$
 $P(H_i|H_j) = \int_{R_i} p(\mathbf{x}|H_j) d\mathbf{x}$



16/70

- 目标: 正确判决概率 $P(H_i|H_j)$ 尽可能大,错误判决概率 $P(H_i|H_j)(i \neq j)$ 尽可能小。
- 判决域的划分影响判决概率 P(H_i|H_i), 因此需要最佳划分判决域。
- $p(x|H_j)(j=0,1)$: 假设 H_j 下观测信号的概率密度函数。它描述观测 (接收) 信号的统计特性。
- 按照一定的准则, 将观察空间 R 分别划分为 R_0 和 R_1 两个子空间。计算判决概率 $P(H_i|H_i)(i,j=0,1)$ 。

二元信号检测—统计检测判决结果和判决概率计算

观测模型为:

$$H_0: x=n$$

$$H_1: x = A + n$$

考虑噪声 n 是均值为零, 方差为 σ^2 的高斯噪声, 且不同时刻的加性噪声之间是相互统计独立的。

接收端根据接收信号判决时,会出现四种事件,对应四个判决概率:

$$(H_{0}|H_{0}) \qquad P(H_{0}|H_{0})$$

$$(H_{1}|H_{0}) \qquad P(H_{1}|H_{0})$$

$$(H_{0}|H_{1}) \qquad P(H_{0}|H_{1})$$

$$(H_{1}|H_{1}) \qquad P(H_{1}|H_{1})$$

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

二元信号检测—统计检测判决结果和判决概率计算

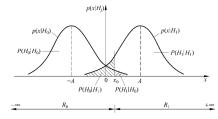
观测模型为:

$$H_0: x = -A + n$$

$$H_1: x = A + n$$

考虑噪声 $n \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$, 且不同时刻的

加性噪声之间是相互统计独立的。



18/70

$$p(n) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{n^2}{2\sigma^2}\right)$$

接收信号x的统计特性可以描述为:

$$p(\mathbf{x}|H_0) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left[-\frac{(x+A)^2}{2\sigma^2}\right]$$

$$p(\mathbf{x}|H_1) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left[-\frac{(x-A)^2}{2\sigma^2}\right]$$

二元信号检测—统计检测判决结果和判决概率计算

观测模型为:

$$H_0: x = -A + n$$
$$H_1: x = A + n$$

考虑噪声 $n \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$, 且不同时刻的

加性噪声之间是相互统计独立的。

四种判决概率的计算:
$$P(H_i|H_j) = \int_{\mathcal{P}} p(\mathbf{x}|H_j)d\mathbf{x}$$

$$\begin{split} P(H_0|H_0) &= \int_{R_0} p(\mathbf{x}|H_0) d\mathbf{x}, \qquad P(H_1|H_0) = \int_{R_1} p(\mathbf{x}|H_0) d\mathbf{x} \\ P(H_0|H_1) &= \int_{R_0} p(\mathbf{x}|H_1) d\mathbf{x}, \qquad P(H_1|H_1) = \int_{R_1} p(\mathbf{x}|H_1) d\mathbf{x} \\ \mathbf{R} &= R_0 \cup R_1, \quad R_0 \cap R_1 = \emptyset, \quad \int_{\mathbf{R}} p(\mathbf{x}|H_j) d\mathbf{x} = 1 \\ P(H_0|H_0) + P(H_1|H_0) &= \int_{\mathbf{R}} p(\mathbf{x}|H_0) d\mathbf{x} + \int_{\mathbf{R}} p(\mathbf{x}|H_0) d\mathbf{x} = \int_{\mathbf{R}} p(\mathbf{x}|H_0) d\mathbf{x} = 1 \end{split}$$

 $P(H_0|H_1) + P(H_1|H_1) = \int_{R_0}^{R_0} p(\mathbf{x}|H_1)d\mathbf{x} + \int_{R_1}^{R_1} p(\mathbf{x}|H_1)d\mathbf{x} = \int_{R}^{R} p(\mathbf{x}|H_1)d\mathbf{x} = 1$

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

 $H_i(j=0,1)$: 信源输出的信号, 称为假设 H_i

 $P(H_i)(i=0)$: 假设 H_i 为真的先验概率 (先验: 先于试验)

 $(x|H_i)(j=0,1)$: 假设 H_i 下的观测信号是随机变量

 $p(x|H_j)(j=0,1)$: 假设 H_j 下观测信号的概率密度函数

 $(H_i|H_j)(i,j=0,1)$: 在假设 H_j 为真的条件下,判决假设 H_i 成立的结果。

 $P(H_i|H_j)(i,j=0,1)$: 在假设 H_i 为真的条件下,判决假设 H_i 成立的概率。

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

End

End

段江涛 信号检测与估值 2019年9月 21/70

Theorem

如果函数 f(x) 在区间 [a,b] 上连续,则积分上限函数

$$\Phi(x) = \int_{a}^{x} f(t)dt$$

在 [a,b] 上具有导数,并且它的导数是

$$\Phi'(x) = \frac{d}{dx} \int_{a}^{x} f(t)dt = f(x) \qquad (a \le x \le b)$$

Theorem

如果函数 f(x) 在区间 [a,b] 上连续,则函数

$$\Phi(x) = \int_{a}^{x} f(t)dt$$

就是 f(x) 在 [a,b] 上的一个原函数。

段江涛 信号检测与估值

Theorem

如果函数 F(x) 是连续函数 f(x) 在区间 [a,b] 上的一个原函数,则

$$\int_{a}^{b} f(x)dx = F(b) - F(a)$$

术语(1)

 $H_j(j=0,1)$: 信源输出的信号, 称为假设 H_j

 $P(H_j)(i=0)$: 假设 H_j 为真的先验概率 (先验: 先于试验)

 $(x|H_j)(j=0,1)$: 假设 H_j 下的观测信号是随机变量

 $p(x|H_i)(j=0,1)$: 假设 H_i 下观测信号的概率密度函数

 $(H_i|H_j)(i,j=0,1)$: 在假设 H_j 为真的条件下,判决假设 H_i 成立的结果。

 $P(H_i|H_i)(i,j=0,1)$: 在假设 H_i 为真的条件下,判决假设 H_i 成立的概率。

 c_{ii} : 在假设 H_i 为真的条件下,判决假设 H_i 成立所付出的代价。

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9

贝叶斯判决准则

判决表达式

$$\lambda(x) \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} \eta$$

$$\lambda(x) \stackrel{\text{def}}{=} \frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)}$$

定义为似然比函数

$$\eta \stackrel{def}{=} \frac{P(H_0)(c_{10} - c_{00})}{P(H_1)(c_{01} - c_{11})}$$

定义为判决门限

化简 (例如对数似然比检验)

$$\ln \lambda(x) \mathop{\gtrless}_{H_0}^{H_1} \ln \eta$$

M 元信号检测模型

$$\mathbf{R} = \bigcup_{i=0}^{M-1} R_i, \quad R_i \cap R_j = \emptyset, (i \neq j)$$

最佳信号检测 \leftarrow 正确划分观测空间 R 中的各个判决域 $R_i \leftarrow$ 最佳检测准则

两种假设先验等概
$$\Longrightarrow$$
 $P(H_0) = P(H_1) = \frac{1}{2}$

采样样本 $\mathbf{x}_i(i=1,2,\ldots,N)$ 之间相互统计独立, 因此其 N 维联合概率密度能够表示成各自一维概率密度之积的形式, 即

$$p(x_1, x_2, \dots, x_N) = p(x_1)p(x_2) \cdots p(x_N) = \prod_{i=1}^{N} p(x_i)$$

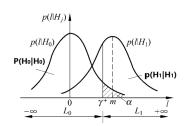
段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

$$n \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$$

$$H_0: x = n$$
 $x \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$

$$H_1: x = m + n \quad x \sim \mathcal{N}(m, \sigma^2)$$

判决表达式:
$$x \gtrsim \frac{H_1}{H_0} \frac{\sigma^2}{m} \ln \eta + \frac{m}{2}$$



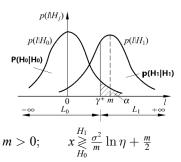
 $p(l|H_j)(j=0,1)$: 假设 H_j 下观测信号的概率 密度函数; $r^+ = \frac{\sigma^2}{m} \ln \eta + \frac{m}{2}$; $\alpha = P(H_1|H_0)$

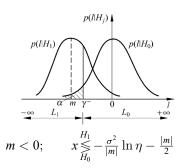
思考

- **①** $\frac{m}{2}$ 是两个假设的中间值, $\frac{\sigma^2}{m} \ln \eta$ 为中间值的修正量, 其含义如何?
- ② 考虑 m > 0, m < 0, m = 0 时,如何构造判决表达式?

段江涛 信号检测与估值

- **1** m = 0 时: H_0, H_1 成为一样的信号。
- ② $m \uparrow \Longrightarrow$ 中间值修正量 $(\frac{\sigma^2}{m} \ln \eta) \downarrow$, r 越接近于中间值 $\frac{m}{2}$ 。
- 3 m 值越大, 更易区分两种假设, 检测性能越好。
- 4m > 0 和 m < 0 下的判决表达式如下图。





28/70

段江涛 信号检测与估值 经过上述化简, 信号检测的判决式由似然比检验的形式, 简化为检验统计量 I(x) 与检测门 限γ相比较的形式,形成贝叶斯检测基本基本表达式:

$$l(x) \stackrel{\text{def}}{=} \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i \underset{H_0}{\gtrless} \frac{\sigma^2 \ln \eta}{Nm} + \frac{m}{2} \stackrel{\text{def}}{=} \gamma^+$$

检验统计量 $l(x) \stackrel{\text{def}}{=} \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i$ 是观测信号 $x_i (i=1,2,\ldots,N)$ 的求和取平均值的结果, 即它是 $x_i(i=1,2,\ldots,N)$ 的函数,是一个随机变量。

而无论是在假设 H_0 下,还是在假设 H_1 下, $(x_i|H_0)$, $(x_i|H_1)$ 均服从高斯分布,因为高斯随机 变量的线性组合还是高斯随机变量, 所以两种假设下的观测量 $(I|H_0),(I|H_1)$ 也是服从高 斯分布的随机变量。

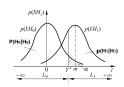
N次独立采样, 样本为

 $x_i (i = 1, 2, ..., N)$

$$n_i \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$$

$$H_0: x_i = n_i$$
 $(l|H_0) \sim \mathcal{N}(0, \frac{\sigma^2}{N})$

$$H_1: x_i = m + n_i \quad (l|H_1) \sim \mathcal{N}(m, \frac{\sigma^2}{N})$$



段江涛

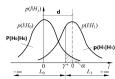
观测信号
$$(\mathbf{x} = \{x_1, x_2, \dots, x_N\})$$

$$(\mathbf{x}|H_0) \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2), \quad (\mathbf{x}|H_1) \sim \mathcal{N}(A, \sigma^2)$$

检验统计量 l(x):

$$(l|H_0) \sim \mathcal{N}(0, \frac{1}{N}\sigma^2), \quad (l|H_1) \sim \mathcal{N}(A, \frac{1}{N}\sigma^2)$$

归一化后, $(l|H_j) \sim \mathcal{N}(0, 1)$



 $p(l|H_i)(j=0,1)$: 假设 H_i 下观测信号的概率 密度函数; $r^+ = \frac{\ln \eta}{d} + \frac{d}{2}$; $\alpha = P(H_1|H_0)$

30/70

判决表达式:

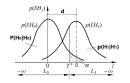
$$l(x) \stackrel{\text{def}}{=} \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i \underset{H_0}{\gtrless} \frac{\sigma^2 \ln \eta}{NA} + \frac{A}{2} \stackrel{\text{def}}{=} \gamma^+$$

判决概率:(其中, 信噪比 $d^2 = \frac{M^2}{c^2}$)

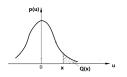
$$\begin{split} P(H_1|H_0) &= Q\left(\frac{\ln \eta}{d} + \frac{d}{2}\right), & P(H_0|H_0) &= 1 - Q\left(\frac{\ln \eta}{d} + \frac{d}{2}\right) \\ P(H_1|H_1) &= Q\left(\frac{\ln \eta}{d} - \frac{d}{2}\right), & P(H_0|H_1) &= 1 - Q\left(\frac{\ln \eta}{d} - \frac{d}{2}\right) \end{split}$$

信号检测与估值 2019年9月

贝叶斯检测性能分析小结 (ex3 小结 2)



 $p(l|H_j)(j=0,1)$: 假设 H_j 下观测信号的概率 密度函数; $r^+ = \frac{\ln \eta}{d} + \frac{d}{2}$; $\alpha = P(H_1|H_0)$



$$Q(x) = \int_x^\infty \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \exp(-\frac{u^2}{2}) du.$$
 $Q(x)$ 是单调递减函数, 其反函数: $Q^{-1}[ullet]$

31/70

因为
$$P(H_1|H_0) = Q(\ln \eta/d + d/2) \implies \ln \eta/d = Q^{-1}[P(H_1|H_0)] - d/2$$
 这样有:

$$P(H_1|H_1) = Q(\ln \eta/d - d/2)$$

= $Q[Q^{-1}[P(H_1|H_0)] - d/2 - d/2] = Q[Q^{-1}[P(H_1|H_0)] - d]$

这说明, 当给定 $P(H_1|H_0)$ 时, $P(H_1|H_1)$ 随功率信噪比 $(d^2 = NA^2/\sigma^2)$ 单调增加。另一方面, 采样次数 $N \uparrow \Longrightarrow d \uparrow$, $p(l|H_0)$, $p(l|H_1)$ 的间距 $d \uparrow$, 检测性能 \uparrow 。

ex3 小结(1)

N次独立采样, 样本为

$$x_i (i = 1, 2, ..., N)$$

$$n_i \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$$

$$H_0: x_i = n_i$$
 $(l|H_0) \sim \mathcal{N}(0, \frac{\sigma^2}{N})$

$$H_1: x_i = A + n_i \quad (l|H_1) \sim \mathcal{N}(m, \frac{\sigma^2}{N})$$



 $p(l|H_j)(j=0,1)$: 假设 H_j 下观测信号的概率 密度函数; $r^+ = \frac{\ln \eta}{d} + \frac{d}{2}$; $\alpha = P(H_1|H_0)$

检验统计量 l(x):

$$(l|H_0) \sim \mathcal{N}(0, \frac{1}{N}\sigma^2),$$

$$(l|H_1) \sim \mathcal{N}(A, \frac{1}{N}\sigma^2)$$

归一化后,
$$(l|H_j) \sim \mathcal{N}(0,1)$$

判决表达式:

$$l(x) \stackrel{def}{=} \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i \mathop{\gtrless}\limits_{H_0}^{H_1} \frac{\sigma^2 \ln \eta}{NA} + \frac{A}{2} \stackrel{def}{=} \gamma^+$$

判决概率:(其中, 信噪比 $d^2 = \frac{NA^2}{\sigma^2}$)

$$\begin{split} P(H_1|H_0) &= Q\left(\frac{\ln\eta}{d} + \frac{d}{2}\right), \qquad P(H_0|H_0) = 1 - Q\left(\frac{\ln\eta}{d} + \frac{d}{2}\right) \\ P(H_1|H_1) &= Q\left(\frac{\ln\eta}{d} - \frac{d}{2}\right), \qquad P(H_0|H_1) = 1 - Q\left(\frac{\ln\eta}{d} - \frac{d}{2}\right) \end{split}$$

ex3—观测量 $(l|H_0)$

性能分析:

$$\frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i \underset{H_0}{\gtrless} \frac{\sigma^2 \ln \eta}{NA} + \frac{A}{2} \stackrel{def}{=} \gamma$$

统计量 $l(x) \stackrel{def}{=} \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i$

假设 H_0 条件下, 统计量 l(x) 为高斯分布, 均值和方差分别为

$$E[l|H_0] = E\left[\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(x_i|H_0)\right] = E\left[\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}n_i\right] = \frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}E[n_i] = 0$$

$$Var[l|H_0] = E\left[(l|H_0 - E(l|H_0))^2\right] = E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}n_i\right)^2\right]$$

$$= \frac{1}{N^2}\sum_{i=1}^{N}E[n_i^2] = \frac{1}{N^2}\sum_{i=1}^{N}\sigma^2 = \frac{\sigma^2}{N}$$

因此, $(l|H_0) \sim \mathcal{N}(0, \frac{\sigma^2}{N})$

$$p(l|H_0) = \frac{1}{\sqrt{2\pi Var[l|H_0]}} \exp\left[-\frac{(l - E[l|H_0])^2}{2Var[l|H_0]}\right] = \frac{\sqrt{N}}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} \exp\left[-\frac{Nl^2}{2\sigma^2}\right]$$

ex3—观测量 $(l|H_1)$

性能分析:

$$\frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i \underset{H_0}{\gtrless} \frac{\sigma^2 \ln \eta}{NA} + \frac{A}{2} \stackrel{def}{=} \gamma$$

统计量 $l(x) \stackrel{def}{=} \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i$

假设 H_1 条件下, 统计量 l(x) 为高斯分布, 均值和方差分别为

$$E[l|H_1] = E\left[\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(x_i|H_1)\right] = E\left[\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(A+n_i)\right] = A + \frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}E[n_i] = A$$

$$Var[l|H_1] = E\left[(l|H_1 - E(l|H_1))^2\right] = E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(A+n_i) - A\right)^2\right]$$

$$= \frac{1}{N^2}\sum_{i=1}^{N}E[n_i^2] = \frac{1}{N^2}\sum_{i=1}^{N}\sigma^2 = \frac{\sigma^2}{N}$$

因此,
$$(l|H_1) \sim \mathcal{N}(A, \frac{\sigma^2}{N})$$

$$p(l|H_1) = \frac{1}{\sqrt{2\pi Var[l|H_1]}} \exp\left[-\frac{(l - E[l|H_1])^2}{2Var[l|H_1]}\right] = \frac{\sqrt{N}}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} \exp\left[-\frac{N(l - A)^2}{2\sigma^2}\right]$$

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9

$ex4-l|H_0$

N 次独立采样,样本为:

$$H_0: x_i = 1 + n_i, i = 1, 2, \dots, N$$

$$H_1: x_i = -1 + n_i, i = 1, 2, \dots, N$$

$$\frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i \underset{H_0}{\overset{H_1}{\gtrless}} \frac{\sigma^2 \ln \eta}{2N} = -\frac{\ln 3}{4N} \stackrel{def}{=} \gamma$$

统计量 $l(x) \stackrel{def}{=} \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i$ 假设 H_0 条件下, 统计量 l(x) 为高斯分布, 均值和方差分别为

$$\begin{split} E[l|H_0] &= E\left[\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(x_i|H_0)\right] = E\left[\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(1+n_i)\right] \\ &= \frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}E[(1+n_i)] = \frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}[E(1)+E(n_i)] = \frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}[1+0] = 1 \\ Var[l|H_0] &= E\left[(l|H_0-E[l|H_0])^2\right] = E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(1+n_i)-E(l)\right)^2\right] \\ &= E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(1+n_i)-1\right)^2\right] = E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}n_i\right)^2\right] \\ &= \frac{1}{N^2}\sum_{i=1}^{N}E[n_i^2] = \frac{1}{N^2}\sum_{i=1}^{N}\sigma^2 = \frac{\sigma^2}{N} \end{split}$$

因此,
$$(l|H_0) \sim \mathcal{N}(1, \frac{\sigma^2}{N})$$

$$p(l|H_0) = \frac{1}{\sqrt{2-|V_{0r}|I|H_0}} \exp \left[-\frac{(l-E[l|H_0])^2}{2|V_{0r}|I|H_0} \right] = \frac{\sqrt{N}}{\sqrt{2-\sigma^2}} \exp \left[-\frac{N(l-1)^2}{2\sigma^2} \right]$$

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

$ex4-l|H_1$

N 次独立采样,样本为:

$$H_0: x_i = 1 + n_i, i = 1, 2, \dots, N$$

$$H_0: x_i = 1 + n_i, t = 1, 2, ..., N$$

 $H_1: x_i = -1 + n_i, i = 1, 2, ..., N$

$$\frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i \underset{H_0}{\gtrless} \frac{\sigma^2 \ln \eta}{2N} = -\frac{\ln 3}{4N} \stackrel{def}{=} \gamma$$

统计量 $l(x) \stackrel{def}{=} \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i$ 假设 H_1 条件下, 统计量 l(x) 为高斯分布, 均值和方差分别为

$$\begin{split} E[l|H_1] &= E\left[\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(x_i|H_1)\right] = E\left[\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(-1+n_i)\right] \\ &= \frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}E[(1+n_i)] = \frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}[E(-1)+E(n_i)] = \frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}[-1+0] = -1 \\ Var[l|H_1] &= E\left[(l|H_1-E[l|H_1]))^2\right] = E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(-1+n_i)-E(l)\right)^2\right] \\ &= E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(-1+n_i)+1\right)^2\right] = E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}n_i\right)^2\right] \\ &= \frac{1}{N^2}\sum_{i=1}^{N}E[n_i^2] = \frac{1}{N^2}\sum_{i=1}^{N}\sigma^2 = \frac{\sigma^2}{N} \end{split}$$

因此,
$$(l|H_1) \sim \mathcal{N}(-1, \frac{\sigma^2}{N})$$

$$p(l|H_1)$$

$$p(l|H_1) = \frac{1}{\sqrt{2-|Q_{eff}||H_1|}} \exp \left[-\frac{(l-E[l|H_1])^2}{2V_{eff}||H_1|} \right] = \frac{\sqrt{N}}{\sqrt{2-e^2}} \exp \left[-\frac{N(l+1)^2}{2e^2} \right]$$

信号检测与估值

公式推导练习(1)

检验统计量:

$$l(x) = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} (a + bn_i), i = 1, 2, \dots, N$$

其中:
$$n_i \sim \mathcal{N}(0, \sigma_n^2)$$
, 即 $E[n_i] = 0$, $Var[n_i] = E[(n_i - E[n_i])^2] = E[n_i^2] = \sigma_n^2$

统计量 l(x) 是高斯随机变量 n_i 的线性组合,服从高斯分布,均值和方差分别为

$$E[I] = E\left[\frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} (a + bn_i)\right] = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} E[a + bn_i]$$

$$= a + \frac{b}{N} \sum_{i=1}^{N} E[n_i] = a$$

by
$$E[n_i] = 0$$

$$Var[I] = E[(I - E(I))^{2}] = E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(a + bn_{i}) - a\right)^{2}\right]$$
$$= E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(bn_{i})\right)^{2}\right] = E\left[\left(\frac{b}{N}\sum_{i=1}^{N}n_{i}\right)^{2}\right]$$
$$= \left(\frac{b}{N}\right)^{2}\sum_{i=1}^{N}E[n_{i}^{2}] = \left(\frac{b}{N}\right)^{2}N\sigma_{n}^{2} = \frac{b^{2}\sigma_{n}^{2}}{N}$$

by
$$E[n_i^2] = \sigma_n^2$$

37/70

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

公式推导练习(2)

检验统计量:

$$l(x) = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} (m + n_i), i = 1, 2, \dots, N$$

其中: m 是常数, $n_i \sim \mathcal{N}(0, \sigma_n^2)$, 即

= m

$$E[n_i] = 0, Var[n_i] = E[(n_i - E[n_i])^2] = E[n_i^2] = \sigma_n^2$$

统计量 l(x) 是高斯随机变量 n_i 的线性组合, 服从高斯分布, 均值和方差分别为

$$E[I] = E\left[\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}(m+n_i)\right] = \frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}E[m+n_i]$$

$$= m + \frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}E[n_i]$$
 by $E[n_i] = 0$

$$\begin{aligned} Var[l] &= E[(l-E(l))^2] = E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^N(m+n_i) - m\right)^2\right] \\ &= E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^Nn_i\right)^2\right] = E\left[\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^Nn_i\right)^2\right] \\ &= \frac{1}{N^2}\sum_{i=1}^N E[n_i^2] = \frac{1}{N^2}N\sigma_n^2 & \text{by } E[n_i^2] = \sigma_n^2 \\ &= \frac{\sigma_n^2}{N} \end{aligned}$$

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

ex5 推导(1)

两个假设下, 观测量 x 均服从高斯分布, $(x|H_0) \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$, $(x|H_1) \sim \mathcal{N}(A, \sigma^2)$.

$$p(x|H_0) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma^2}\right)$$
$$p(x|H_1) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left[-\frac{(x-A)^2}{2\sigma^2}\right]$$

两个假设先验概率等概, 且 $c_{00} = c_{11} = 0$, $c_{10} = c_{01} = 1$, 所以似然比检验判别 式为:

$$\lambda(x) = \frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)} = \exp\left(\frac{2Ax - A^2}{2\sigma^2}\right) \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} \eta = 1$$

化简得判决表达式:

$$x \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} \frac{A}{2}$$

由于检验统计量 l(x) = x,所以

$$\begin{split} p(l|H_0) &= \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{l^2}{2\sigma^2}\right) \\ p(l|H_1) &= \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left[-\frac{(l-A)^2}{2\sigma^2}\right] \end{split}$$

段江涛

信号检测与估值

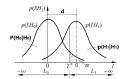
ex5 推导(2)

又因为检测判决门限 $\gamma = \frac{4}{5}$, 所以两种错误判决概率分别为

$$P(H_1|H_0) = \int_{\gamma}^{\infty} p(l|H_0)dl = \int_{\frac{d}{2}}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{l^2}{2\sigma^2}\right) dl$$

$$\stackrel{l=\sigma u}{=} \int_{\frac{d}{2\sigma}}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{u^2}{2}\right) du$$

$$= \mathcal{Q}\left[\frac{A}{2\sigma}\right] = \mathcal{Q}\left[\frac{d}{2}\right] \qquad \text{by } d^2 \stackrel{def}{=} A^2/\sigma^2$$



 $p(l|H_j)(j=0,1)$: 假设 H_j 下观测信号的概率 密度函数; $\alpha=P(H_1|H_0)$

$$Q(x) = \int_x^\infty \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \exp(-\frac{u^2}{2}) du.$$

$$Q(x) 是 单调递减函数, 其反函数: O^{-1}[\bullet]$$

段江涛

信号检测与估值

2019年9月

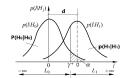
ex5 推导(3)

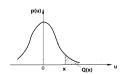
$$P(H_0|H_1) = \int_{-\infty}^{\gamma} p(l|H_1)dl = \int_{-\infty}^{\frac{d}{2}} \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{(l-A)^2}{2\sigma^2}\right) dl$$

$$\stackrel{l=A+\sigma u}{=} \int_{-\infty}^{-\frac{A}{2\sigma}} \left(\frac{1}{2\pi}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{u^2}{2}\right) du$$

$$= 1 - \int_{-\frac{A}{2\sigma}}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{u^2}{2}\right) du$$

$$= 1 - Q[-\frac{A}{2\sigma}] = 1 - Q[-\frac{d}{2}] = Q[\frac{d}{2}] \quad \text{by } d^2 \stackrel{\text{def}}{=} A^2/\sigma^2$$





41/70

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

ex5 推导 (4)

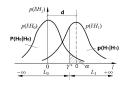
两种错误判决概率:

$$P(H_1|H_0) = Q[\frac{d}{2}], \qquad P(H_0|H_1) = Q[\frac{d}{2}]$$

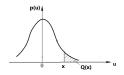
其中, $d^2 \stackrel{def}{=} A^2/\sigma^2$ 。所以, 平均错误概率 P_e 为

$$P_e = P(H_0)P(H_1|H_0) + P(H_1)P(H_0|H_1)$$
$$= \frac{1}{2}Q[\frac{d}{2}] + \frac{1}{2}Q[\frac{d}{2}] = Q[\frac{d}{2}]$$

Q(x) 是单调递减函数,信噪比 d 越高,平均错误概率越小,检测性能越好。



 $p(l|H_j)(j=0,1)$: 假设 H_j 下观测信号的概率



$$Q(x) = \int_x^{\infty} \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \exp(-\frac{u^2}{2}) du.$$

42/70

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

最大后验概率准则

在贝叶斯准则中, 当代价因子满足: $c_{10} - c_{00} = c_{01} - c_{11}$ 时

$$\lambda(\mathbf{x}) = \frac{p(\mathbf{x}|H_1)}{p(\mathbf{x}|H_0)} \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} \frac{P(H_0)}{P(H_1)} \implies P(H_1)p(\mathbf{x}|H_1) \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} P(H_0)p(\mathbf{x}|H_0)$$

由条件概率公式,有

$$P(H_1|(x \le X \le x + dx)) = \frac{P((x \le X \le x + dx)|H_1)P(H_1)}{P(x \le X \le x + dx)}$$

当 dx 很小时,有

$$P((\mathbf{x} \le X \le \mathbf{x} + d\mathbf{x})|H_1) = p(\mathbf{x}|H_1)d\mathbf{x}, \quad P(\mathbf{x} \le X \le \mathbf{x} + d\mathbf{x}) = p(\mathbf{x})d\mathbf{x}$$

$$P(H_1|(\mathbf{x} \le X \le \mathbf{x} + d\mathbf{x})) = P(H_1|\mathbf{x}), 从而得$$

$$P(H_1|\mathbf{x}) = \frac{p(\mathbf{x}|H_1)d\mathbf{x}P(H_1)}{p(\mathbf{x})d\mathbf{x}} = \frac{p(\mathbf{x}|H_1)P(H_1)}{p(\mathbf{x})}$$

$$\implies P(H_1)p(\mathbf{x}|H_1) = p(\mathbf{x})P(H_1|\mathbf{x})$$

类似地,可得

$$P(H_0)p(\mathbf{x}|H_0) = p(\mathbf{x})P(H_0|\mathbf{x})$$

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

最大后验概率准则

$$P(H_{1})p(\mathbf{x}|H_{1}) = p(\mathbf{x})P(H_{1}|\mathbf{x}), \quad P(H_{0})p(\mathbf{x}|H_{0}) = p(\mathbf{x})P(H_{0}|\mathbf{x})$$

$$\lambda(\mathbf{x}) = \frac{p(\mathbf{x}|H_{1})}{p(\mathbf{x}|H_{0})} \underset{H_{0}}{\overset{H_{1}}{\geqslant}} \frac{P(H_{0})}{P(H_{1})} \Longrightarrow P(H_{1})p(\mathbf{x}|H_{1}) \underset{H_{0}}{\overset{H_{1}}{\geqslant}} P(H_{0})p(\mathbf{x}|H_{0})$$

$$p(\mathbf{x})P(H_{1}|\mathbf{x}) \underset{H_{0}}{\overset{H_{1}}{\geqslant}} p(\mathbf{x})P(H_{0}|\mathbf{x})$$

$$P(H_{1}|\mathbf{x}) \underset{H_{1}}{\overset{H_{1}}{\geqslant}} P(H_{0}|\mathbf{x})$$

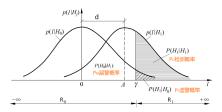
 $P(H_j|\mathbf{x})(j=0,1)$ 表示已经获得观测量 \mathbf{x} 的条件下,假设 H_j 为真时的概率,称为**后验概率**。

按照最小平均代价的贝叶斯准则在代价因子满足: $c_{10} - c_{00} = c_{01} - c_{11}$ 时,就成为最大后验概率准则 (maximum a posteriori probability criterion)

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

术语

- $H_1: A + n$ 代表雷达检测有回波信号, $H_0: x = n$ 仅含噪声信号。
- 虚警概率 $P_F \stackrel{def}{=} P(H_1|H_0)$: False alarm, 假设 H_0 为真的条件下,判决 H_1 成立的概率。是个假判决。
- 漏警概率 $P_M \stackrel{def}{=} P(H_0|H_1)$: Miss alarm, 假设 H_1 为真的条件下, 判决 H_0 成立的概率。是个遗漏的判决。
- 漏警概率 $P_D \stackrel{def}{=} P(H_1|H_1)$: Ditection alarm, 假设 H_1 为真的条件下, 判决 H_1 成立的概率。是个正确检测的判决。



平均代价

假设 H_i 为真, 判决所付出的平均代价为:

$$C(H_j) = \sum_{i=0}^{1} c_{ij} P(H_i|H_j)$$

判决 Ho 成立的代价

$$C(H_0) = c_{00}P(H_0|H_0) + c_{10}P(H_1|H_0)$$

判决 H_1 成立的代价

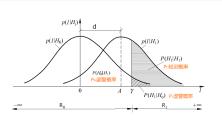
$$C(H_1) = c_{01}P(H_0|H_1) + c_{11}P(H_1|H_1)$$

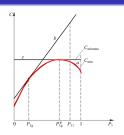
总代价:

$$C = P(H_0)C(H_0) + P(H_1)C(H_1)$$

段江涛 信号检测与估值

平均代价 $C(P_1)$ 是先验概率 P_1 的严格上凸函数





$$\eta \stackrel{\text{def}}{=} \eta(P_1) = \frac{P(H_0)(c_{10} - c_{00})}{P(H_1)(c_{01} - c_{11})} = \frac{(1 - P_1)(c_{10} - c_{00})}{P_1(c_{01} - c_{11})} = \frac{1}{P_1(c_{01} - c_{11})} - \frac{c_{10} - c_{00}}{c_{01} - c_{11}}$$

先验概率
$$P_1 \stackrel{def}{=} P(H_1), \quad P_F \stackrel{def}{=} P_F(P_1) = P(H_1|H_0), \quad P_M \stackrel{def}{=} P_M(P_1) = P(H_0|H_1)$$

$$P(H_0|H_0) = 1 - P(H_1|H_0) = 1 - P_F(P_1), \quad P(H_1|H_1) = 1 - P(H_0|H_1) = 1 - P_M(P_1)$$

$$C(P_1)=c_{00}+(c_{10}-c_{00})P_F(P_1)+$$
 平均代价 $C(P_1)$ 是先验概率 P_1 的严格上凸函数

$$P_1[(c_{11}-c_{00})+(c_{01}-c_{11})P_M(P_1)-(c_{10}-c_{00})P_F(P_1)]$$

$$P_1 \uparrow \Longrightarrow \eta \downarrow, P_M \downarrow, P_F \uparrow, P_D \uparrow, C \uparrow \sim C_{minmax} \sim \downarrow$$

与估值 2019 年 9 月

直线 $C(P_1, P_{1g})$ 与上凸函数 $C(P_1)$

目的: 尽可能避免产生过分大的代价,使极大可能代价最小化。

- ① 猜测一个先验概率 P_{1g} , 以 $\eta(P_{1g})$ 为门限进行判决。
- ② P_{1g} 确定, $P_M(P_{1g})$ 和 $P_F(P_{1g})$ 即可确定。
- **3** P_{1g} 确定,则 $C(P_1,P_{1g})$ 表示与上凸函数曲线 $C(P_1)$ 的切线,如图中的直线 b, c。

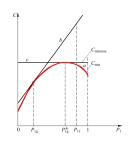
$$\eta = \eta(P_{1g}) = \frac{1}{P_{1g}(c_{01} - c_{11})} - \frac{c_{10} - c_{00}}{c_{01} - c_{11}}$$

$$C(P_1) = c_{00} + (c_{10} - c_{00})P_F(P_1) +$$

$$P_1[(c_{11}-c_{00})+(c_{01}-c_{11})P_M(P_1)-(c_{10}-c_{00})P_F(P_1)]$$

$$C(P_1, P_{1g}) = c_{00} + (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g}) +$$

$$P_1[(c_{11}-c_{00})+(c_{01}-c_{11})P_M(P_{1g})-(c_{10}-c_{00})P_F(P_{1g})]$$



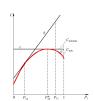
段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

极小极大化准则

目的: 尽可能避免产生过分大的代价,使极大可能代价最小化。

- **4** 如果实际 $P_1 = P_{1g}$, 平均代价最小, 在直线 b 与 $C(P_1)$ 的切点处, $C(P_1 = P_{1g}, P(_{1g}))$ 。
- **⑤** 如果实际 $P_1 \neq P_{1g}$, 比如 $P_1 = P_{11}$, 则平均代价远大于 $C(P_1 = P_{1g}, P(1g))$, 在 直线 $P_1 = P_{11}$ 与直线 b 的交点处。
- **6** 如果猜测的先验概率为 P_{1g}^* ,则无论实际的先验概率 P_1 为多大,平均代价都等于 C_{minmax} ,而不会产生过分大的代价。产生的代价与先验概率 P_1 无关。 P_{1g}^* 即是先验概率 P_1 最理想的猜测值。

$$C(P_1, P_{1g}) = c_{00} + (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g}) + P_1[(c_{11} - c_{00}) + (c_{01} - c_{11})P_M(P_{1g}) - (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g})]$$



$$P_e = P(H_1)P(H_0|H_1) + P(H_0)P(H_1|H_0)$$
 $= P(H_1)P_M + P(H_0)P_F$
 $= [P(H_1) + P(H_0)]P_F$ by $P_M(P_{1g}^*) = P_F(P_{1g}^*)$
 $= P_F = P(H_1|H_0)$ by $P(H_1) + P(H_0) = 1, P_F \stackrel{def}{=} P(H_1|H_0)$
 $= Q(\frac{\gamma}{\sigma}) = Q\left(\frac{A}{2\sigma}\right)$ by 功率信噪比 $d^2 = \frac{A^2}{\sigma^2}$

 $P(H_i|H_i)$

 $P(H_1|H_0)$ Pull WH

 $P(H_0|H_0)$

错误判决概率 (虚警概率) $P_F \stackrel{def}{=} P(H_1|H_0)$ 尽可能小,正确判决概率 (检测概率) $P_D \stackrel{def}{=} P(H_1|H_1)$ 尽可能大。

漏警概率 $P(H_0|H_1)$ + 检测概率 $P(H_1|H_1) = 1$, 虚警概率 $P(H_1|H_0) = \alpha$ 当 J 最小 \implies 漏警概率 $(P(H_0|H_1)$ 最小 \implies 检测概率 $P(H_1|H_1)$ 最大。

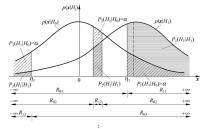
段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

奈曼皮尔逊准则

● 图中, 三个判决域 (R_{0i}, R_{1i}) 均满足错误判决概率

$$P_i(H_1|H_0) = \alpha(i=0,1,2)$$
.

- ② 原则上判决域 R_0 和 R_1 有无限多种划分方法,均可以保证错误判决概率 $P(H_1|H_0) = \alpha$,但是正确判决概率 $P(H_1|H_1)$ 一般是不一样的。



秦曼-皮尔逊检测准则是一定存在的

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

ex3-7

步骤 4: 计算判决门限

$$x \underset{H_0}{\gtrless} \sigma^2 \ln \mu + \frac{1}{2} \stackrel{def}{=} \gamma$$

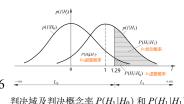
在错误判决概率 (虚警概率) $P_F = ^{def} P(H_1|H_0) = 0.1$ 条件下确定判决门限

$$P_F \stackrel{def}{=} P(H_1|H_0) = \int_{\gamma}^{\infty} p(x|H_0) dx = \int_{\gamma}^{\infty} \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \exp\left(-\frac{x^2}{2}\right) dx = Q(\gamma) = 0.1$$

解得: $\gamma = 1.29$, $\mu = 2.2$

正确判决概率(检测概率):

$$P(H_1|H_1) = \int_{\gamma}^{\infty} \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \exp\left[-\frac{(x-1)^2}{2}\right] dx$$
$$= \int_{1/2\pi}^{\infty} \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \exp\left[-\frac{(x-1)^2}{2}\right] dx = 0.386$$



判决域及判决概念率 $P(H_1|H_0)$ 和 $P(H_1|H_1)$

信号检测与估值 2019年9月

检测模型:

$$H_0: x=n$$

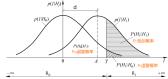
$$H_1: x = A + n$$

似然比检验的判别式:

$$\frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i \underset{H_0}{\gtrless} \frac{\sigma^2 \ln \eta}{NA} + \frac{A}{2} \stackrel{\text{def}}{=} \gamma$$

统计量 l(x):

$$l(x) \stackrel{def}{=} \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i$$



判决域及判决概念率 $P(H_1|H_0)$ 和 $P(H_1|H_1)$

错误判别概率 (虚警概率):

$$P_F = P(H_1|H_0) = Q\left(\frac{\ln \eta}{d} + \frac{d}{2}\right)$$

正确判别概率 (检测概率):

$$P_D = P(H_1|H_1) = Q\left(\frac{\ln \eta}{d} - \frac{d}{2}\right)$$

54/70

式中 $d^2 = \frac{Nd^2}{\sigma^2}$, 是功率信噪比, $d = \sqrt{N}A/\sigma$, 称为幅度信噪比。

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 』

• 似然比检验的判别式:

$$\lambda(x) = \frac{p(\mathbf{x}|H_1)}{p(\mathbf{x}|H_0)} \mathop{\gtrless}_{H_0}^{H_1} \eta$$

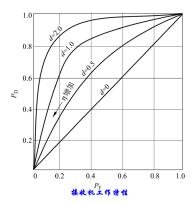
• 错误判别概率 (虚警概率):

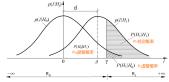
$$P_F = P(H_1|H_0) = Q\left(\frac{\ln \eta}{d} + \frac{d}{2}\right)$$

• 正确判别概率 (检测概率):

$$P_D = P(H_1|H_1) = Q\left(\frac{\ln \eta}{d} - \frac{d}{2}\right)$$

- 不同的信噪比 d, 有不同的 $P_D \sim P_F$ 曲线
- 似然比函数 $\lambda(x)$ 超过无穷大门限 $\eta = +\infty$ 是不可能事件, $(P_D, P_F) = (0, 0)$
- $\lambda(x) \geq 0, \eta = 0$ 是必然事件, $(P_D, P_F) = (1, 1)$
- 当 $\lambda(x)$ 是连续随机变量时, $\eta \uparrow \Longrightarrow (P_D, P_F) \downarrow$





段江涛 信号检测与估值

信噪比 d 是接收机的主要指标之一,因此常把接收机工作特性改成 $P_D \sim d$ 曲线, 而以 P_F 作为参变量。

0.9999

$$P_{F} = P(H_{1}|H_{0}) = Q(\ln \eta/d + d/2)$$

$$\ln \eta/d = Q^{-1}[P(H_{1}|H_{0})] - d/2$$

$$P_{D} = P(H_{1}|H_{1}) = Q(\ln \eta/d - d/2)$$

$$= Q[Q^{-1}[P(H_{1}|H_{0})] - d/2 - d/2]$$

$$= Q[Q^{-1}[P(H_{1}|H_{0})] - d]$$

$$0.999$$

$$0.98$$

$$0.99$$

$$0.98$$

$$0.7$$

$$0.5$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

$$0.3$$

检测概率PD与信噪比d的关系

Q(x) 是递减函数, 当给定 P_F 时, P_D 随功率信噪比 $(d^2 = NA^2/\sigma^2)$ 单调增加。

段江涛

$$\begin{split} P_D &= P(H_1|H_1) = \int_{\eta}^{\infty} p(\lambda|H_1) d\lambda \stackrel{def}{=} P_D(\eta) \\ P_F &= P(H_1|H_0) = \int_{\eta}^{\infty} p(\lambda|H_0) d\lambda \stackrel{def}{=} P_F(\eta) \\ \frac{dP_D(\eta)}{d\eta} &= -p(\eta|H_1) \\ \frac{dP_F(\eta)}{d\eta} &= -p(\eta|H_0) \\ \text{by } \Phi'(x) &= \frac{d}{dx} \int_a^x f(t) dt = f(x) \qquad (a \leq x \leq b) \\ \frac{dP_D(\eta)}{dP_F(\eta)} &= \frac{-p(\eta|H_1)}{-p(\eta|H_0)} = \frac{p(\eta|H_1)}{p(\eta|H_0)} \end{split}$$

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

$$\begin{split} P_D(\eta) &= P[(\lambda|H_1) \geq \eta] \\ &= \int_{\eta}^{\infty} p(\lambda|H_1) d\lambda \\ &= \int_{R_1}^{\infty} p(x|H_1) dx \\ &= \int_{R_1}^{\infty} \lambda p(x|H_0) dx \qquad \text{by } \lambda(x) = \frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)} \mathop{\geqslant}_{H_0}^{H_1} \eta \\ &= \int_{\eta}^{\infty} \lambda p(\lambda|H_0) d\lambda \\ &\text{by } \Phi'(x) = \frac{d}{dx} \int_{a}^{x} f(t) dt = f(x) \qquad (a \leq x \leq b) \\ \frac{dP_D(\eta)}{d\eta} &= -\eta p(\eta|H_0) \\ \frac{dP_D(\eta)}{dP_F(\eta)} &= \frac{-p(\eta|H_1)}{-p(\eta|H_0)} = \frac{-\eta p(\eta|H_0)}{-p(\eta|H_0)} = \eta \end{split}$$

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

$$P_D \stackrel{def}{=} P_F(P_1) = P(H_1|H_1)$$

$$P_F \stackrel{def}{=} P_F(P_1) = P(H_1|H_0)$$

$$P_M \stackrel{def}{=} P_M(P_1) = P(H_0|H_1)$$

$$= 1 - P_D$$

$$P_M(P_{1\sigma}^*) = 1 - P_D(P_{1\sigma}^*)$$

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

 H_1 含随机变量 m 的似然比检验的判别式:

$$\lambda(x) = \frac{p(x|m; H_1)}{p(x|H_0)} = \frac{\int_{-\infty}^{\infty} p(x|m, H_1)p(m)dm}{p(x|H_0)} \mathop{\gtrless}_{H_0}^{H_1} \eta$$

信号检测与估值 60/70 *p*(*m*) 未知

$$p(x|H_0) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma_n^2}\right)$$

$$p(x|m;H_1) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{(x-m)^2}{2\sigma_n^2}\right)$$

$$\lambda(x) = \frac{p(x|m;H_1)}{p(x|H_0)} \underset{H_0}{\gtrless} \eta$$

$$\exp\left(\frac{2mx}{2\sigma_n^2} - \frac{m^2}{2\sigma_n^2}\right) \underset{H_0}{\gtrless} \eta$$

$$mx \underset{H_0}{\gtrless} \sigma_n^2 \ln \eta + \frac{m^2}{2}$$

段江涛 信号检测与估值

$$\begin{split} & m_0 \leq m \leq m_1, m_0 > 0 \\ & m x \mathop{\gtrless}_{H_0}^{H_1} \sigma_n^2 \ln \eta + \frac{m^2}{2} \\ & l(x) = x \mathop{\gtrless}_{H_0}^{H_1} \frac{\sigma_n^2}{m} \ln \eta + \frac{m}{2} \mathop{\stackrel{def}{=}} \gamma^+ \\ & \int_{\gamma^+}^{\infty} (\frac{1}{2\pi\sigma_n^2})^{1/2} \exp(-\frac{l^2}{2\sigma_n^2}) dl = \alpha \end{split}$$

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

$$m_0 \leq m \leq m_1, m_1 < 0$$

$$m_1 \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} \sigma_n^2 \ln \eta + \frac{m^2}{2}$$

$$l(x) = x \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} - \frac{\sigma_n^2}{|m|} \ln \eta - \frac{|m|}{2} \stackrel{def}{=} \gamma^-$$

$$\int_{-\infty}^{\gamma^-} (\frac{1}{2\pi\sigma_n^2})^{1/2} \exp(-\frac{l^2}{2\sigma_n^2}) dl = \alpha$$

段江涛 信号检测与估值 63/70 若 $m_0 > 0$, m 仅取正值, 则在 $P(H_1|H_0) = \alpha$ 的约束下, $P^{(m)}(H_1|H_1)$ 是最大的, 其一致最大功效检验成立;

若 $m_1 < 0$, m 仅取负值,则在 $P(H_1|H_0) = \alpha$ 的约束下, $P^{(m)}(H_1|H_1)$ 也是最大的。

段江涛 信号检测与估值 2019年9月 64/70

统计检测理论基本概念二元信号检测M 元信号检测M 元

若 $m_0 < 0, m_1 > 0$,即 m 取值可能为正或可能为负的情况下,无论参量信号的统计检测,按 m 仅取正值设计,还是按 m 仅取负值设计,都有可能在某些 m 值下, $P^{(m)}(H_1|H_1)$ 不满足最大的要求。

例如,按 m 取正设计信号检测系统,当 m 为正时, $P^{(m)}(H_1|H_1)$ 最大,但当 m 为负时, $P^{(m)}(H_1|H_1)$ 可能最小。

因此,这种情况下不能采用奈曼-皮尔逊准则来实际最佳检测系统。

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

若 $m_0 < 0, m_1 > 0$, 即 m 取值可能为正或可能为负, 奈曼-皮尔逊准则不能保证 $P^{(m)}(H_1|H_1)$ 最大要求。考虑把约束条件 $P(H_1|H_0) = \alpha$ 分成两个 $\alpha/2$, 假设 H_1 的 判决域由两部分组成。判决表示式为

$$|x| \mathop{\gtrless}_{H_0}^{H_1} \gamma$$

虽然双边检验比均值 m 假定为正确时的单边检验性能差,但是比均值 m 假定为 错误时的单边检验性能要好的多。因此不失为一种好的折中方法。

> 段江涛 信号检测与估值

广义似然比检验

似然函数

$$p(x|m; H_1) = (\frac{1}{2\pi\sigma_n^2})^{1/2} \exp(-\frac{(x-m)^2}{2\sigma_n^2})$$

对 m 求偏导, 令结果等于零,即

$$\frac{\partial \ln p(x|m; H_1)}{\partial m}|_{m=\widehat{m}_{ml}} = 0$$

解得单次观测时,m 的最大似然估计量 $\hat{m}_{ml} = x$, 于是有

$$p(x|\widehat{m}_{ml}; H_1) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{(x-\widehat{m}_{ml})^2}{2\sigma_n^2}\right)|_{\widehat{m}_{ml}=x} = \left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2}$$

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

统计检测理论基本概念 二元信号检测 M.元信号检测 统计检测判决结果和判决概率 判决域的划分 二元信号检测—统计检测判决结果和判决概率计算 材 DO OO OOO

广义似然比检验

$$p(x|H_0) = (\frac{1}{2\pi\sigma_n^2})^{1/2} \exp(-\frac{x^2}{2\sigma_n^2}) \qquad p(x|\widehat{m}_{ml}; H_1) = (\frac{1}{2\pi\sigma_n^2})^{1/2}$$

代入广义似然比检验中,有

$$\lambda(x) = \frac{p(x|m; H_1)}{p(x|H_0)} \mathop{\gtrless}_{H_0}^{H_1} \eta$$

$$\lambda(x) = \frac{\left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2}}{\left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma_n^2}\right)} \mathop{\gtrless}_{H_0}^{H_1} \eta$$

化简得判决表示式

$$x^2 \underset{H_0}{\stackrel{H_1}{\gtrless}} 2\sigma_n^2 \ln \eta \stackrel{def}{=} \gamma^2 \implies |x| \underset{H_0}{\stackrel{H_1}{\gtrless}} \gamma$$

68/70

这正是前面讨论过的双边检验。只是前面是从奈曼-皮尔逊准则出发推导得到。而这里是从似然比检验的概念导出的,似然函数 $p(x|m; H_1)$ 中的信号参量 m 由其最大似然估计量 \hat{m}_{ml} 代换,所以是广义似然比检验。

段江涛 信号检测与估值 2019 年

$$H_0 = -A + n$$

$$H_1 = A + n$$

$$p(n) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left[-\frac{n^2}{2\sigma^2}\right]$$

$$p(x|H_0) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left[-\frac{(x+A)^2}{2\sigma^2}\right]$$

$$p(x|H_1) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left[-\frac{(x-A)^2}{2\sigma^2}\right]$$

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月 69/70

欢迎批评指正!