信号检测与估值

段江涛 机电工程学院



2019年10月

ch3. 信号检测与估计理论的基础知识

ch3-3. 派生贝叶斯准则(续), 信号统计检测的性能

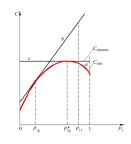
- 极小极大化准则(续)
- ② 奈曼—皮尔逊准则
- 6号统计检测的性能
- 4 利用接收机工作特性,各种判决准则的分析和计算

极小极大化准则

给定 P_{1g} 的条件下, 平均代价 $C(P_1, P_{1g})$ 是先验概率 P_1 的线性函数, 若 $P_{1g} \neq P_1$, 平均代价 $C(P_1, P_{1g})$ 大于最小平均代价。

为避免产生过分大的代价,需要猜测一种先验概率 P_{1o}^* ,使得平均代价 $C(P_1, P_{1o}^*)$ 不依赖于信源的先验概率 P_1 。

$$\begin{split} &C(P_1,P_{1g}) = c_{00} + (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g}) + \\ &P_1[(c_{11} - c_{00}) + (c_{01} - c_{11})P_M(P_{1g}) - (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g})] \\ &\frac{\partial C(P_1,P_{1g})}{\partial P_1} \left| P_{1g} = P_{1g}^* \right| = 0 \end{split}$$



3/43

极小化极大方程

$$(c_{11} - c_{00}) + (c_{01} - c_{11})P_M(P_{1g}^*) - (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g}^*) = 0$$

平均代价:
$$C(P_{1g}^*) = c_{00} + (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g}^*)$$

信号检测与估值 2019年10月

极小极大化准则

极小化极大方程

$$(c_{11} - c_{00}) + (c_{01} - c_{11})P_M(P_{1g}^*) - (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g}^*) = 0$$

平均代价:

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

正确判决不付出代价

$$c_{11} = c_{00} = 0$$

$$c_{01}P_M(P_{1g}^*) = c_{10}P_F(P_{1g}^*)$$

正确判决不付出代价,错误判决代价因子相同

$$c_{11} = c_{00} = 0$$

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

$$c_{10} = c_{01} = 1$$

极小化极大准则的基本步骤

- ① 计算两个似然函数,构建似然比 $\lambda(x) \stackrel{def}{=} \frac{p(x|H_1)}{p(x|H_2)}$
- ② 假设判决门限 η, 构建贝叶斯检测基本表达式
- ③ 化简成最简形式 $l(x) \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geq}} \gamma(\eta)$
- $oldsymbol{4}$ 利用极小化极大准则, 确定最终判决门限 $\gamma(\eta)$

贝叶斯准则例题 6

在闭启键控通信系统中,两个假设下的观测信号模型为:

$$H_0: x = n$$

$$H_1: x = A + n$$

其中, 噪声 n 是均值为零, 方差为 σ_n^2 的高斯噪声, 若两个假设的先验概率未知, 且 $c_{00} = c_{11} = 0, c_{01} = c_{10} = 1$

采用极小化极大准则,试确定检测门限,并求最小平均错误概率。

信号检测与估值

贝叶斯准则例题 6: 解

解: 观测信号模型为:

$$H_0: x = n$$

$$H_1: x = A + n$$

步骤 1: 计算两个似然函数, 构建似然比

由于 n 是高斯分布随机变量, 因此在 H_0 假设下, 检测统计量 x 服从高斯分布, 且均值为 0, 方差为 σ_n^2 ; 在 H_1 假设下, 检测统计量 x 服从均值为 A, 方差为 σ_n^2 的高斯分布。

$$p(x|H_0) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma_n^2}\right) \qquad p(x|H_1) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{(x-A)^2}{2\sigma_n^2}\right)$$
$$\lambda(x) = \frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)} = \exp\left(\frac{(x^2 - (x-A)^2)}{2\sigma_n^2}\right) = \exp\left(\frac{A}{\sigma_n^2}x - \frac{A^2}{2\sigma_n^2}\right)$$

贝叶斯准则例题 6: 解 (续 1)

步骤 2: 假设判决门限 η , 构建贝叶斯检测基本表达式

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

$$\lambda(x) = \exp\left(\frac{A}{\sigma_n^2}x - \frac{A^2}{2\sigma_n^2}\right)$$

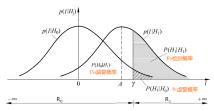
步骤 3: 化简成最简形式

$$x \underset{H_0}{\gtrless} \frac{\sigma_n^2 \ln \eta}{A} + \frac{A}{2} \stackrel{def}{=} \gamma$$

段江涛 信号检测与估值 8/43

贝叶斯准则例题 6: 解(续2)

步骤 4: 利用极小化极大准则, 确定最终判决门限 γ



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

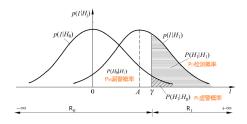
$$= \int_{\gamma}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma_n^2}\right) dx \quad \text{by } x = \sigma_n u$$

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

$$= Q\left(\frac{\gamma}{\sigma_n}\right)$$

段江涛 信号检测与估值 2019 年

贝叶斯准则例题 6: 解(续3)



$$P_{M} \stackrel{def}{=} P(H_{0}|H_{1}) = 1 - \int_{\gamma}^{\infty} p(x|H_{1})dx \implies Q(x) = \int_{x}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{u^{2}}{2}\right) du$$

$$= 1 - \int_{\gamma}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi\sigma_{n}^{2}}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{(x-A)^{2}}{2\sigma_{n}^{2}}\right) dx \qquad \text{by } x = \sigma_{n}u + A$$

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

$$= 1 - Q\left(\frac{\gamma-A}{\sigma_{n}}\right)$$

贝叶斯准则例题 6: 解 (续 4)

正确判决不付出代价,错误判决代价因子相同时的极小化极大方程

$$c_{11} = c_{00} = 0$$
$$c_{10} = c_{01} = 1$$

$$P_M(P_{1g}^*) = P_F(P_{1g}^*)$$

$$P_F \stackrel{\text{def}}{=} P(H_1|H_0) = Q\left(\frac{\gamma}{\sigma_n}\right)$$

$$P_M \stackrel{\text{def}}{=} P(H_0|H_1) = 1 - Q\left(\frac{\gamma - A}{\sigma_n}\right)$$

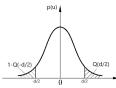
$$= Q\left(-\frac{\gamma - A}{\sigma_n}\right)$$

根据上述极小化极大方程,有

$$Q\left(\frac{\gamma}{\sigma_n}\right) = Q\left(-\frac{\gamma - A}{\sigma_n}\right) \implies \gamma = \frac{A}{2}$$

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

$$Q\left(\frac{d}{2}\right) = 1 - Q\left(-\frac{d}{2}\right)$$



贝叶斯准则例题 6: 解(续 5)

本例,按照极小化极大准则,平均错误概率为:

$$P_e = P(H_1)P(H_0|H_1) + P(H_0)P(H_1|H_0)$$
 $= P(H_1)P_M + P(H_0)P_F$
 $= [P(H_1) + P(H_0)]P_F$ by 本例的极小化极大方程 $P_M(P_{1g}^*) = P_F(P_{1g}^*)$
 $= P_F = P(H_1|H_0)$ 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 $d^2 = \frac{A^2}{\sigma^2}$

例题 5,按照按照平均错误概率准则,平均错误概率同上。

因此, 先验等概条件下的最小平均错误准则等价于正确判决为 0, 错误判决代价为 1 时的极小化极大准则。

奈曼—皮尔逊准则 (Neyman-Pearson criterion)

● 应用范围

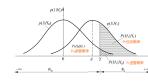
假设的先验概率未知, 判决代价未知(雷达信号检测)

- 目标
 - 错误判决概率尽可能小,正确判决概率尽可能大
- 实际情况

 $P(H_1|H_0)$ 减小时, $P(H_1|H_1)$ 也相应减小;增加 $P(H_1|H_1)$, $P(H_1|H_0)$ 也随之增加。

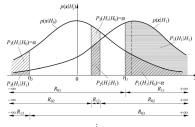
• 奈曼皮尔逊检测

在虚警概率 $P_F \stackrel{def}{=} P(H_1|H_0) = \alpha$ 约束条件下, 使正确 判决概率 (检测概率) $P_D \stackrel{def}{=} P(H_1|H_1)$ 最大的准则。



奈曼—皮尔逊准则的存在性

- 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 R₀ 和 R₁ 有无限多种 划分方法,均可以保证错误判决概 $\propto P(H_1|H_0) = \alpha$, 但是正确判决概 率 $P(H_1|H_1)$ 一般是不一样的。
- 3 至少有一种判决域划分能使 $P(H_1|H_0) = \alpha$, 又能使 $P(H_1|H_1)$ 到



段江涛 信号检测与估值 2019年10月

奈曼—皮尔逊准则的推导

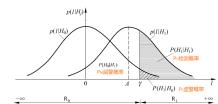
在 $P(H_1|H_0) = \alpha$ 约束条件下, 使正确判决概率 $P(H_1|H_1)$ 最大的准则 $\uparrow (\text{th} + P(H_0|H_1) + P(H_1|H_1) = 1)$

在 $P(H_1|H_0) = \alpha$ 约束条件下, 使错误判决概率 $P(H_0|H_1)$ 最小的准则

利用拉格朗日乘子 $\mu(\mu > 0)$, 构建目标函数

$$J = P(H_0|H_1) + \mu [P(H_1|H_0) - \alpha]$$

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 \Longrightarrow 漏警概率 $(P(H_0|H_1)$ 最小 \implies 检测概率 $P(H_1|H_1)$ 最大。



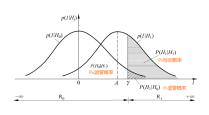
段江涛 信号检测与估值 2019年10月 15/43

$$J = P(H_0|H_1) + \mu[P(H_1|H_0) - \alpha]$$

$$= \int_{R_0} p(x|H_1)dx + \mu \left[\int_{R_1} p(x|H_0)dx - \alpha \right]$$

$$= \int_{R_0} p(x|H_1)dx + \mu \left[1 - \int_{R_0} p(x|H_0)dx - \alpha \right]$$

$$= \mu(1 - \alpha) + \int_{R_0} [p(x|H_1) - \mu p(x|H_0)] dx$$



把使被积函数取负值的观测值 x 值划分给 R_0 区域, 而把其余的观测值 x 值划分 给 R_1 , 即可保证平均代价最小, 从而使 I 值最小。

$$p(x|H_1) < \mu p(x|H_0)$$

$$p(x|H_1) > \mu p(x|H_0)$$

判决 H1 假设成立

2019年10月 段江涛 信号检测与估值

奈曼—皮尔逊准则

· 奈曼—皮尔逊准则

$$\lambda(x) \stackrel{\text{def}}{=} \frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)} \mathop{\gtrless}_{H_0}^{H_1} \mu$$

其中, 判决门限有下式确定

$$P(H_1|H_0) = \int_{R_1} p(x|H_0)dx = \int_{\mu}^{\infty} p(\lambda|H_0)d\lambda = \alpha$$

求出的 μ 必满足 $\mu \geq 0$

贝叶斯判决准则

$$\lambda(x) = \frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)} \mathop{\gtrless}_{H_0}^{H_1} \frac{P(H_0)(c_{10} - c_{00})}{P(H_1)(c_{01} - c_{11})} \mathop{\stackrel{def}{=}} \eta$$

贝叶斯准则的特例, 当 $P(H_1)(c_{01}-c_{11})=1$, $P(H_0)(c_{10}-c_{00})=\mu$ 时, 就成为奈曼—皮尔逊准则。

奈曼—皮尔逊准则的求解步骤

- ① 计算两个似然函数, 构建似然比 $\lambda(x) \stackrel{def}{=} \frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)} \stackrel{H_1}{\underset{H_0}{\gtrless}} \mu$
- ② 假设判决门限 μ, 构建贝叶斯检测基本表达式
- 3 化简
- 4 根据统计量计算 $p(l|H_0)$ 和 $p(l|H_1)$
- **⑤** 在 $P(H_1|H_0) = \int_{R_1} p(l|H_0)dl = \alpha$ 约束下, 计算判决门限

贝叶斯准则例题7

在闭启键控通信系统中,两个假设下的观测信号模型为:

$$H_0: x = n$$

$$H_1: x = 1 + n$$

其中,噪声 n 是均值为零,方差为 1 的高斯噪声。

试构造在 $P(H_1|H_0) = 0.1$ 条件下的奈曼—皮尔逊接收机

贝叶斯准则例题 7: 解

解: 观测信号模型为:

$$H_0: x=n$$

$$H_1: x = 1 + n$$

步骤 1: 计算两个似然函数, 构建似然比

由于 n 是高斯分布随机变量, 因此在 H_0 假设下, 检测统计量 x 服从高斯分布, 且 均值为 0, 方差为 σ_n^2 ; 在 H_1 假设下, 检测统计量 x 服从均值为 1, 方差为 σ_n^2 的高 斯分布。

$$\begin{split} p(x|H_0) &= \left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma_n^2}\right) \quad p(x|H_1) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{(x-1)^2}{2\sigma_n^2}\right) \\ \lambda(x) &= \frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)} = \exp\left(\frac{(x^2-(x-1)^2)}{2\sigma_n^2}\right) = \exp\left(\frac{1}{\sigma_n^2}x - \frac{1}{2\sigma_n^2}\right) \end{split}$$

2019年10月 信号检测与估值

贝叶斯准则例题 7: 解(续1)

步骤 2: 假设判决门限 μ , 构建贝叶斯检测基本表达式

$$\lambda(x) \stackrel{\text{def}}{=} \frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)} \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} \mu$$
$$\lambda(x) = \exp\left(\frac{1}{\sigma_n^2} x - \frac{1}{2\sigma_n^2}\right)$$

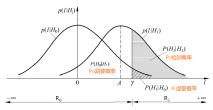
步骤 3: 化简成最简形式

$$x \underset{H_0}{\overset{H_1}{\gtrless}} \sigma_n^2 \ln \mu + \frac{1}{2} \stackrel{\text{def}}{=} \gamma$$
by $\sigma_n = 1$

$$x \underset{H}{\overset{H_1}{\gtrless}} \ln \mu + \frac{1}{2} \stackrel{\text{def}}{=} \gamma$$

贝叶斯准则例题 7: 解(续2)

步骤 4: 利用奈曼—皮尔逊准则, 确定最终判决门限 γ



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

$$= \int_{\gamma}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma_n^2}\right) dx \quad \text{by } x = \sigma_n u$$

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

$$= Q\left(\frac{\gamma}{\sigma_n}\right) = Q(\gamma) \quad \text{by } \sigma_n = 1$$

信号检测与估值 2019年10月 段江涛

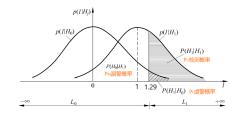
22/43

贝叶斯准则例题 7: 解(续3)

$$x \underset{H_0}{\gtrless} \ln \mu + \frac{1}{2} \stackrel{\text{def}}{=} \gamma$$
$$P(H_1|H_0) = O(\gamma)$$

在
$$P(H_1|H_0) = 0.1$$
 条件下,确定判决门限由 $O(\gamma) = 0.1$,解得 $\gamma = 1.29$,

由
$$\ln \mu + \frac{1}{2} = \gamma$$
, 解得 $\mu = 2.2$



23/43

$$P_D \stackrel{\text{def}}{=} P(H_1|H_1) = \int_{\gamma}^{\infty} p(x|H_1) dx \implies Q(x) = \int_{x}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{u^2}{2}\right) du$$

$$= \int_{\gamma}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{(x-1)^2}{2\sigma_n^2}\right) dx \qquad \text{by } x = \sigma_n u + 1$$

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

$$= Q\left(\frac{\gamma-1}{\sigma_n}\right) = Q(\gamma-1) = Q(0.29) = 0.386$$

信号检测与估值 2019年10月 段江涛

贝叶斯准则以及派生贝叶斯准则(1)

贝叶斯检测,给定各种判决代价因子,且已知各假设的先验梳率条件下, 使平均代价最小的检测准则。

$$\frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)} \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geq}} \frac{P(H_0)(c_{10} - c_{00})}{P(H_1)(c_{01} - c_{11})}$$

$$c_{00} = c_{11} = 0$$
$$c_{01} = c_{10} = 1$$

$$c_{10} - c_{00} = c_{01} - c_{11}$$

最小平均 错误概率 判决准则

$$\frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)} \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geq}} \frac{P(H_0)}{P(H_1)}$$

最大后验 $P(H_1|x) \gtrsim P(H_0|x)$ 概率检测 淮剛

24/43

最大似煞 判决准则

$$p(x|H_1) \underset{H_0}{\gtrless} p(x|H_0)$$

符合最小平均错误概率准则的 一定符合最大后验梳车检测准 则, 反之不成立。

贝叶斯准则以及派生贝叶斯准则(2)

贝叶斯检测,给定各种判决代价因子,且已知各假设的先验概率条件下, 使平均代价最小的检测准则。

$$\frac{p(x|H_1)}{p(x|H_0)} \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geq}} \frac{P(H_0)(c_{10} - c_{00})}{P(H_1)(c_{01} - c_{11})}$$

信源先验 概率未知

极小化极大准则

按照似然比检测形式构建基本表达式,

并在 $P_M(P_{1g}^*) = P_F(P_{1g}^*)$ 的约束下计算最终判决门限。

$$c_{11} = c_{00} = 0$$
 $c_{10} = c_{01} = 1$

信源先验概率及 代价因多均未知

秦曼皮尔逊准则

按照似然比检测形式构建基本表达式,

并在
$$P(H_1 | H_0) = \int_{R_1} p(l | H_0) dl = \alpha$$
 的表下计算最终判决门限。

贝叶斯准则以及派生贝叶斯准则求解步骤

分析某种检测方法得性能时,需要根据化简后得最简判决表示式进行。 计算步骤:

- 推导某种检测方法下获得的最简判决表达式 $l(x) \stackrel{m}{\gtrless} \gamma$
- 根据最简表示式, 计算各种假设下, 统计量的概率密度函数

$$p(l|H_0)$$
 $p(l|H_1)$

3 计算判决概率

$$P(H_0|H_1)$$
 $P(H_1|H_0)$

信号检测与估值 2019年10月 26/43

信号统计检测的性能

基本要求

- 理解判决概率的不同计算方法
- 理解似然比检测的接收机工作特性

奈曼--皮尔逊准则

• 利用接收机工作特性求解不同检测准则的解

信号统计检测的性能

判决概率计算

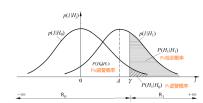
$$\lambda(\mathbf{x}) = \frac{p(\mathbf{x}|H_1)}{p(\mathbf{x}|H_0)} \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} \eta \qquad \qquad l(\mathbf{x}) \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} \gamma$$

$$P(H_1|H_0) = \int_{\eta}^{\infty} p(\lambda|H_0) d\lambda \qquad \qquad P(H_1|H_0) = \int_{\gamma}^{\infty} p(l|H_0) dl$$

$$P(H_1|H_1) = \int_{\eta}^{\infty} p(\lambda|H_1) d\lambda \qquad \qquad P(H_1|H_1) = \int_{\gamma}^{\infty} p(l|H_1) dl$$

似然比检测的接收机工作特性

根据 $P_D = P(H_1|H_1)$ 和 $P_F = P(H_1|H_0)$ 分析似然比检测的接收机工作特性



28/43

2019年10月 段江涛 信号检测与估值



信号统计检测的性能

判决概率计算

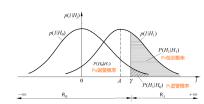
$$\lambda(\mathbf{x}) = \frac{p(\mathbf{x}|H_1)}{p(\mathbf{x}|H_0)} \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} \eta \qquad \qquad l(\mathbf{x}) \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geqslant}} \gamma$$

$$P(H_1|H_0) = \int_{\eta}^{\infty} p(\lambda|H_0) d\lambda \qquad \qquad P(H_1|H_0) = \int_{\gamma}^{\infty} p(l|H_0) dl$$

$$P(H_1|H_1) = \int_{\eta}^{\infty} p(\lambda|H_1) d\lambda \qquad \qquad P(H_1|H_1) = \int_{\gamma}^{\infty} p(l|H_1) dl$$

似然比检测的接收机工作特性

根据 $P_D = P(H_1|H_1)$ 和 $P_F = P(H_1|H_0)$ 分析似然比检测的接收机工作特性



29/43

2019年10月 段江涛 信号检测与估值

例如,雷达信号检测

$$H_0: x_k = n_k$$
 $H_1: x_k = A + n_k$ $\frac{1}{N} \sum_{k=1}^N x_k \underset{H_0}{\overset{H_1}{\geq}} \frac{\sigma_n^2 \ln \eta}{NA} + \frac{A}{2} \stackrel{def}{=} \gamma$ 统计量: $l(x) \stackrel{def}{=} \frac{1}{N} \sum_{k=1}^N x_k$

假设 H_0 条件下, 统计量 l(x) 为高斯分布, $(l|H_0) \sim \mathcal{N}(0, \frac{\sigma_n^2}{N})$

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

假设 H_1 条件下, 统计量 l(x) 为高斯分布, $(l|H_1) \sim \mathcal{N}(A, \frac{\sigma_n^2}{N})$

$$p(l|H_1) = \left(\frac{N}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{N(l-A)^2}{2\sigma_n^2}\right)$$

2019年10月

31/43

虑警概率 $P_F = P(H_1|H_0)$

$$P(H_1|H_0) = \int_{\gamma}^{\infty} p(l|H_0)dl \implies Q(x) = \int_{x}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{u^2}{2}\right) du$$

$$= \int_{\gamma}^{\infty} \left(\frac{N}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{Nl^2}{2\sigma_n^2}\right) dl \qquad \text{by } l = \frac{\sigma_n u}{\sqrt{N}}$$

$$= \int_{\frac{\sqrt{N}\gamma}{\sigma_n}}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{u^2}{2}\right) du$$

$$= Q\left(\frac{\sqrt{N}\gamma}{\sigma_n}\right) \qquad \text{by } \gamma = \frac{\sigma_n^2 \ln \eta}{NA} + \frac{A}{2}$$

$$= Q\left(\frac{\sqrt{N}\left(\frac{\sigma_n^2 \ln \eta}{NA} + \frac{A}{2}\right)}{\sigma_n}\right)$$

$$= Q\left(\frac{\sigma_n \ln \eta}{\sqrt{N}A} + \frac{\sqrt{N}A}{2\sigma_n}\right)$$

$$= Q\left(\frac{\ln \eta}{d} + \frac{d}{2}\right)$$

信号检测与估值

检测概率 $P_D = P(H_1|H_1)$

$$P(H_1|H_1) = \int_{\gamma}^{\infty} p(l|H_1)dl \implies Q(x) = \int_{x}^{\infty} \left(\frac{1}{2\pi}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{u^2}{2}\right) du$$

$$= \int_{\gamma}^{\infty} \left(\frac{N}{2\pi\sigma_n^2}\right)^{1/2} \exp\left(-\frac{N(l-A)^2}{2\sigma_n^2}\right) dl \quad \text{by } l = \frac{\sigma_n u}{\sqrt{N}} + A$$

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

$$= Q\left(\frac{\sqrt{N}(\gamma-A)}{\sigma_n}\right) \quad \text{by } \gamma = \frac{\sigma_n^2 \ln \eta}{NA} + \frac{A}{2}$$

$$= Q\left(\frac{\sqrt{N}\left(\frac{\sigma_n^2 \ln \eta}{NA} - \frac{A}{2}\right)}{\sigma_n}\right)$$

$$= Q\left(\frac{\sigma_n \ln \eta}{\sqrt{N}A} - \frac{\sqrt{N}A}{2\sigma_n}\right)$$

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

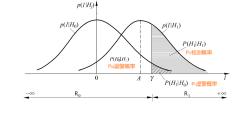
判决域与判决概率

N 次独立采样, 样本为 $x_k(k = 1, 2, ..., N)$

$$n_k \sim \mathcal{N}(0, \sigma_n^2)$$

$$H_0: x_k = n_k$$
 $(l|H_0) \sim \mathcal{N}(0, \frac{\sigma_n^2}{N})$

$$H_1: x_k = A + n_k \qquad (l|H_1) \sim \mathcal{N}(A, \frac{\sigma_n^2}{N})$$



33/43

检验统计量 $l(\mathbf{x})$, 归一化后, $(l|H_i) \sim \mathcal{N}(0,1)$

判决表达式:
$$l(\mathbf{x}) \stackrel{def}{=} \frac{1}{N} \sum_{H_b}^{N} x_k \underset{H_b}{\gtrless} \frac{\sigma^2 \ln \eta}{NA} + \frac{A}{2} \stackrel{def}{=} \gamma$$

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

虚警概率:
$$P_F \stackrel{def}{=} P(H_1|H_0) = Q\left(\frac{\ln \eta}{d} + \frac{d}{2}\right)$$

检测概率:
$$P_D \stackrel{def}{=} P(H_1|H_1) = Q\left(\frac{\ln \eta}{d} - \frac{d}{2}\right)$$

信号检测与估值 2019年10月

接收机工作特性

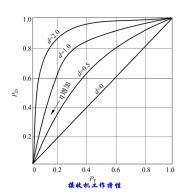
● 错误判别概率 (虚警概率):

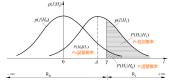
$$P_F \stackrel{def}{=} P(H_1|H_0) = Q\left(\frac{\ln \eta}{d} + \frac{d}{2}\right)$$

● 正确判别概率(检测概率):

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

- 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, $\eta \uparrow \Longrightarrow (P_D, P_F) \downarrow$

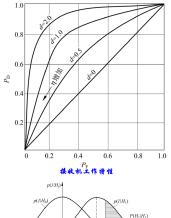


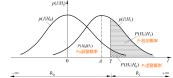


34/43

接收机工作特性的共同特点

- 上凸曲线
- 曲线位于 P_D = P_F 之上
- 随着门限 η 的增加, 两种判决概率 P_D 和 P_F 之都 会减小
- P_D 和 P_F 同时增加,或同时减小
- 给定 $P_D(P_F)$, 随着信噪比 d 的增加, P_F 减小 (P_D) 增加)
- 工作特性某点上的斜率等于该点 Pn 和 PF 所要 求的检测门限值
- 利用接收机工作特性,可进行各种判决准则的分 析和计算

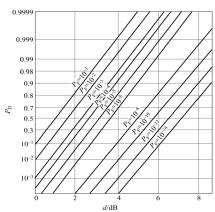




检测概率 P_D 与信噪比 d 的关系

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。

$$\begin{split} P_F &= P(H_1|H_0) = Q(\ln \eta/d + d/2) \\ &\ln \eta/d = Q^{-1}[P(H_1|H_0)] - d/2 \\ P_D &= P(H_1|H_1) = Q(\ln \eta/d - d/2) \\ &= Q[Q^{-1}[P(H_1|H_0)] - d/2 - d/2] \\ &= Q[Q^{-1}[P(H_1|H_0)] - d] \end{split}$$



检测概率PD与信噪比d的关系

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

工作特性某点上的斜率等于该点 P_D 和 P_F 所要求的检

测门限值 η

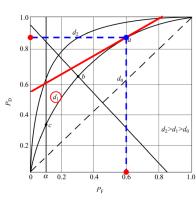
$$P_{D} \stackrel{def}{=} P(H_{1}|H_{1}) = \int_{\eta}^{\infty} p(\lambda|H_{1}) d\lambda \stackrel{def}{=} P_{D}(\eta)$$

$$P_{F} \stackrel{def}{=} P(H_{1}|H_{0}) = \int_{\eta}^{\infty} p(\lambda|H_{0}) d\lambda \stackrel{def}{=} P_{F}(\eta)$$

$$\frac{dP_{D}(\eta)}{d\eta} = -p(\eta|H_{1})$$

$$\frac{dP_{F}(\eta)}{d\eta} = -p(\eta|H_{0})$$
by $\Phi'(x) = \frac{d}{dx} \int_{a}^{x} f(t) dt = f(x) \qquad (a \le x \le b)$

 $\frac{dP_D(\eta)}{dP_F(\eta)} = \frac{-p(\eta|H_1)}{-p(\eta|H_0)} = \frac{p(\eta|H_1)}{p(\eta|H_0)}$



工作特性某点上的斜率等于该点 P_D 和 P_F 所要求的检

测门限值 η

$$P_{D}(\eta) = P[(\lambda|H_{1}) \geq \eta]$$

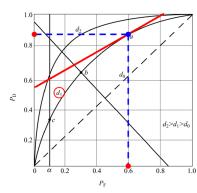
$$= \int_{\eta}^{\infty} p(\lambda|H_{1})d\lambda = \int_{R_{1}}^{\infty} p(x|H_{1})dx$$

$$= \int_{R_{1}}^{\infty} \lambda p(x|H_{0})dx \quad \text{by } \lambda(x) = \frac{p(x|H_{1})}{p(x|H_{0})} \stackrel{H_{1}}{\geqslant} \eta$$

$$= \int_{\eta}^{\infty} \lambda p(\lambda|H_{0})d\lambda$$

$$\text{by } \Phi'(x) = \frac{d}{dx} \int_{a}^{x} f(t)dt = f(x) \quad (a \leq x \leq b)$$

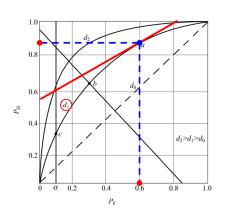
$$\frac{dP_{D}(\eta)}{d\eta} = -\eta p(\eta|H_{0})$$



 $\frac{dP_D(\eta)}{dP_F(\eta)} = \frac{-p(\eta|H_1)}{-p(\eta|H_0)} = \frac{-\eta p(\eta|H_0)}{-p(\eta|H_0)} = \eta$

贝叶斯准则和最小错误概率准则

- 根据先验概率和代价因子, 求得判 决门限 η
- 以η为斜率,可找到一条直线,与在 给定信噪比 d 下的 $P_D - P_F$ 曲线相 切; 如, $d = d_1$, 切点 u
- 切点对应的 P_D 和 P_F 值,就是在给 定信噪比下的两种判决概率。



段江涛 信号检测与估值 2019年10月

极小化极大准则

满足极小化极大方程

$$(c_{11} - c_{00}) + (c_{01} - c_{11})P_M(P_{1g}^*) - (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g}^*) = 0$$

$$(c_{11} - c_{00}) + (c_{01} - c_{11})\left(1 - P_D(P_{1g}^*)\right) - (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g}^*) = 0$$

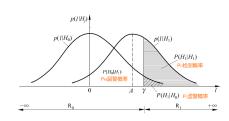
$$(c_{01} - c_{11})P_D(P_{1g}^*) + (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g}^*) - c_{01} + c_{00} = 0$$

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

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

$$P_M \stackrel{\text{def}}{=} P_M(P_1) = P(H_0|H_1) = 1 - P_D$$

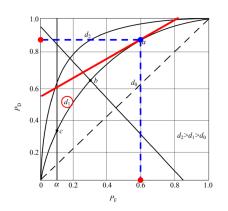
$$P_M(P_{1\sigma}^*) = 1 - P_D(P_{1\sigma}^*)$$



段江涛 2019年10月 信号检测与估值

极小化极大准则

- 按照满足极小化极大方程的关系公 式,画出一条 $P_D - P_F$ 直线,该直线 与给定信噪比下的 $P_D - P_F$ 工作特 性曲线相交。如, $d = d_1$, 交点 b
- 交点即是在极小化极大准则条件下 的两种判决概率。



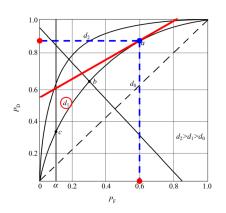
满足极小化极大方程

$$(c_{01} - c_{11})P_D(P_{1g}^*) + (c_{10} - c_{00})P_F(P_{1g}^*) - c_{01} + c_{00} = 0$$

段江涛 2019年10月 信号检测与估值

奈曼—皮尔逊准则

- 由 $P_F = \alpha$ 画一条直线
- 该直线与给定信噪比下的 $P_D P_F$ 工作特性曲线相交。如, $d = d_1$, 交 点 c
- 交点即是在奈曼—皮尔逊准则下的 两种判决概率。



段江涛 信号检测与估值 2019年10月

欢迎批评指正!