第7章估计理论

7.1 设有 N 次独立观测 $z_i = A + v_i (i = 1, 2, \dots, N)$, 其中 $v_i \sim N \left(0, \sigma^2 \right)$, A 在 $(-A_0, A_0)$ 上服从均匀分布,证明 A 的最大后验概率估计为

$$\hat{A}_{\mathrm{map}} = \left\{ \begin{array}{ll} -A_0 & \left(\bar{z} < -A_0\right) \\ \bar{z} & \left(-A_0 \leqslant \bar{z} \leqslant A_0\right) \\ A_0 & \left(\bar{z} > A_0\right) \end{array} \right. ,$$

其中
$$\bar{z} = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} z_i$$
.

- 7.2 单次观测 z = s + n 是高斯分布信号与均匀分布噪声之和, 且两者相互独立, 其概率密度如图所示.
 - (1) 对 z 的各个范围 z < -1, z > 1, |z| < 1, 画出 <math>f(s|z);
 - (2) 求 \hat{S}_{map} ;
 - (3) 当 z > 1 时, 将最小均方估计表示为两积分之比.
- 7.3 从有噪声的观测中估计天线方位角. 在观测之前已知角度 s 在 [-1,1](单位为 mrad) 上均匀分布, 噪声 n_i 是各自独立的且与 s 无关, 噪声的分布密度为

$$f\left(n_i\right) = \left\{ \begin{array}{ll} 1 - \left|n_i\right| & \left(-1 < n_i < 1\right) \\ 0 & (\mathrm{else}) \end{array} \right. ,$$

观测样本为 $z_i = s + n_i$.

- (1) 求单次观测 $z_1 = 1.5$ 时的最小均方估计;
- (2) 求单次观测 $z_1 = 1.5$ 时的最大后验概率估计.
- 7.4 设随机常量 θ 的后验概率密度为

$$f(\theta|z) = \frac{\varepsilon}{\sqrt{2\pi}} \exp\left[-\frac{1}{2}(\theta - z)^2\right] + \frac{1 - \varepsilon}{\sqrt{2\pi}} \exp\left[-\frac{1}{2}(\theta + z)^2\right],$$

其中 ε 是任意常数, $0 < \varepsilon < 1$, 求 θ 的最小均方估计和最大后验概率估计.

- 7.5 给定 $z = \frac{s}{2} + n, n$ 是均值为零, 方差为 1 的高斯随机变量:
 - (1) 求 s 的最大似然估计 \hat{s}_{ml} ;
 - (2) 对下列 f(s) 求最大后验估计估计 \hat{s}_{map} .

$$f(s) = \begin{cases} \frac{1}{4} \exp\left(-\frac{s}{4}\right) & (s \ge 0) \\ 0 & (s < 0) \end{cases}$$

7.6 设观测信号 $z_i = \theta + v_i (i = 1, 2, \cdots, N)$, 已知 v_i 是相互独立, 具有相同分布的高斯噪声, 其均值为 0, 方差为 σ_v^2 ; 信号 θ 也是一零均值方差为 σ_θ^2 的高斯信号, 且与噪声统计独立. 通过 N 次观测对信号 θ 进行估计, 求信号 θ 的最小均方估计 $\hat{\theta}_{ms}$, 最大后验估计 $\hat{\theta}_{map}$ 和条件中位数估计 $\hat{\theta}_{med}$.

1

解 先求后验概率密度:

$$f(\theta \mid \mathbf{z}) = \frac{f(\mathbf{z} \mid \theta)f(\theta)}{\int_{-\infty}^{\infty} f(\mathbf{z} \mid \theta)f(\theta)d\theta}$$

$$= \frac{\frac{1}{(2\pi\sigma^{2})^{N/2}} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma^{2}} \sum_{i=1}^{N} (z_{i} - \theta)^{2}\right] \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_{\theta}^{2}}} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma_{0}^{2}} \theta^{2}\right]}{\int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{(2\pi\sigma^{2})^{N/2}} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma^{2}} \sum_{i=1}^{N} (z_{i} - \theta)^{2}\right] \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_{\theta}^{2}}} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma_{0}^{2}} \theta^{2}\right] d\theta}$$

$$= \frac{\exp\left\{-\frac{1}{2} \left[\frac{1}{\sigma^{2}} \left(N\theta^{2} - 2N\theta\bar{z}\right) + \frac{1}{\sigma_{\theta}^{2}} \theta^{2}\right]\right\}}{\int_{-\infty}^{\infty} \exp\left\{-\frac{1}{2} \left[\frac{1}{\sigma^{2}} \left(N\theta^{2} - 2N\theta\bar{z}\right) + \frac{1}{\sigma_{\theta}^{2}} \theta^{2}\right]\right\} d\theta}$$

$$= \frac{\exp\left(-\frac{1}{2}W(\theta)\right)}{\int_{-\infty}^{\infty} \exp\left(-\frac{1}{2}W(\theta)\right) d\theta},$$
(1)

- 7.7 在题 7.6 中以 $\hat{\theta}(N)$ 表示 N 次观测对 θ 的估计, 以 $\sigma^2(N)$ 表示相应的方差. 现观测到另一取样值 z_{N+1} , 试用 $\hat{\theta}(N)$ 、 z_{N+1} 和 $\sigma^2(N)$ 表示估计 $\hat{\theta}(N+1)$, 此为 $\hat{\theta}(N)$ 提供了一种序列估计算法.
- 7.8 假定概率密度 $f(z;\theta)$ 满足正则条件:

$$E\left\{\frac{\partial \ln f(z;\theta)}{\partial \theta}\right\} = 0.$$

证明任何无偏估计量 $\hat{\theta}$ 的方差满足

$$\operatorname{Var}(\hat{\theta}) = E\left[(\theta - \hat{\theta})^2\right] \geqslant \frac{1}{E\left\{\left[\frac{\partial \ln f(z;\theta)}{\partial \theta}\right]^2\right\}} = -\frac{1}{E\left\{\frac{\partial^2 \ln f(z;\theta)}{\partial \theta^2}\right\}},$$

当且仅当

$$\frac{\partial \ln f(z;\theta)}{\partial \theta} = (\hat{\theta} - \theta)k(\theta)$$

时,上式的等号成立.

- 7.9 给定一独立观测序列 $x_1, z_2, ..., z_N$, 其均值为 m, 方差为 σ^2 , 试问:
 - (1) 样本均值 $u = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} x_i$ 是否是 m 的无偏估计? 并求 u 的方差;
 - (2) 若方差的估计是 $v = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} (z_i u)^2$, 试问 v 是否是 σ^2 的无偏估计.
- 7.10 设 N 次观测为 $z_i = A + n_i (i = 1, 2, ..., N)$, 其中 A 为未知的确定信号, 噪声 $n_i (i = 1, 2, ..., N)$ 相互独立并服从同样的分布 $N\left(0,\sigma^2\right)$, 噪声的方差 σ^2 已知.
 - (1) 求 A 的极大似然估计 \hat{A}_{m1} ;
 - (2) \hat{A}_{m1} 是否为无偏估计?
 - (3) $\hat{A}_{m,1}$ 是否为有效估计? 估计的方差等于多少?
- 7.11 在题 7.10 中, 如果 A 和 σ^2 都是未知的, 试分别求其最大似然估计, 并讨论它们的无偏性.

7.12 要传输两个确定参数 A_1 和 A_2 , 为了保证传输可靠, 现构造两个信号 s_1 和 s_2 分别在两个信道上传输, 则有

$$s_1 = x_{11}A_1 + x_{12}A_2$$
, $s_2 = x_{21}A_1 + x_{22}A_2$, $\begin{vmatrix} x_{11} & x_{12} \\ x_{21} & x_{22} \end{vmatrix} \neq 0$,

其中 $x_{ij}(i,j=1,2)$ 均为已知常数. 接收端获得的观测为

$$r_1 = s_1 + n_1, \quad r_2 = s_2 + n_2,$$

其中噪声 n_1 和 n_2 统计独立并且服从同样的分布 $N(0, \sigma_n^2)$.

- (1) 求 A_1 和 A_2 的最大似然估计;
- (2) A_1 和 A_2 的最大似然估计是否为无偏估计?
- (3) A_1 和 A_2 的最大似然估计是否为有效估计?
- 7.13 证明: 矢量形式的线性最小均方估计是无偏估计, 均方误差阵满足

$$\begin{aligned} \boldsymbol{P}_{\theta} &= \boldsymbol{E} \left[\tilde{\boldsymbol{\theta}} \tilde{\boldsymbol{\theta}}^{\mathrm{T}} \right] = \boldsymbol{P}_{\theta} - \boldsymbol{P}_{\theta z} \boldsymbol{P}_{z}^{-1} \boldsymbol{P}_{z\theta} \\ &= \operatorname{Var}(\boldsymbol{\theta}) - \operatorname{Cov}(\boldsymbol{\theta}, \boldsymbol{z}) \operatorname{Var}^{-1}(\boldsymbol{z}) \operatorname{Cov}(\boldsymbol{z}, \boldsymbol{\theta}). \end{aligned}$$

- 7.14 设观察模型为 $z_i = a + v_i (i = 1, 2, \cdots, N)$, 其中随机参量 a 为信号幅值, E(a) = 0, $E(a^2) = A(A$ 为已知常数), v_i 是零均值白噪声, $E(v_i v_i) = \sigma^2 \delta_{ii}$, $E(v_i a) = 0$, 求 a 的线性最小均方估计.
- 7.15 设观测模型为 $z_k = ks + v_k (k = 1, 2, \dots, N)$, 其中 ks 代表随时间增长的信号幅度, s 为增长速度, 若信号 ks 代表测量运动物体的距离, 那么 s 代表运动的速度, 假定 E(s) = 0, $E(s^2) = S$, v_k 是零均值白噪声, $E(v_k v_i) = \sigma^2 \delta_{ki}$, $E(v_k a) = 0$, 求 s 的线性最小均方估计.
- 7.16 对于 (7.6.2) 式的线性观测模型, 假定测量噪声的均值为零, 证明最小二乘和加权最小二乘估计误差的方差阵分别为

$$\operatorname{Var}\left(\tilde{\boldsymbol{\theta}}_{ls}\right) = \boldsymbol{E}\left\{\left[\boldsymbol{\theta} - \hat{\boldsymbol{\theta}}_{ls}\right]\left[\boldsymbol{\theta} - \hat{\boldsymbol{\theta}}_{ls}\right]^{T}\right\} = \left(\boldsymbol{H}^{T}\boldsymbol{H}\right)^{-1}\boldsymbol{H}^{T}\boldsymbol{R}\boldsymbol{H}\left(\boldsymbol{H}^{T}\boldsymbol{H}\right)^{-1},$$

$$\operatorname{Var}\left(\tilde{\boldsymbol{\theta}}_{ls}\right) = \boldsymbol{E}\left\{\left[\boldsymbol{\theta} - \hat{\boldsymbol{\theta}}_{law}\right]\left[\boldsymbol{\theta} - \hat{\boldsymbol{\theta}}_{lsw}\right]^{T}\right\} = \left(\boldsymbol{H}^{T}\boldsymbol{W}\boldsymbol{H}\right)^{-1}\boldsymbol{H}^{T}\boldsymbol{W}\boldsymbol{R}\boldsymbol{W}\boldsymbol{H}\left(\boldsymbol{H}^{T}\boldsymbol{W}\boldsymbol{H}\right)^{-1}.$$

- 7.17 证明 $\operatorname{Var}(\tilde{\theta}_{lsw}) \geqslant \operatorname{Var}(\tilde{\theta}_{ls R^{-1}}) = (\boldsymbol{H}^T \boldsymbol{R}^{-1} \boldsymbol{H})^{-1}$.(提示: 利用矩阵的 Schwartz 不等式, 设 \boldsymbol{A} 为 $n \times m$ 的矩阵, \boldsymbol{B} 为 $m \times l$ 的矩阵且 $\boldsymbol{A} \boldsymbol{A}^T$ 可逆.)
- 7.18 按题 7.3 给定的条件, 若新的观测技术容许在第二次观测中减少噪声, 即信道观测样本为 $y_1 = s + n_1, y_2 = s + \frac{n_1}{2}$, 其中 s 和 n_i 的统计特性不变, 求线性最小均方估计 $\hat{s}_{lms} = h_1 y_1 + h_2 y_2$.
- 7.19 通过位移的测量估计车辆的加速度 a, 测量是具有噪声的, 以致实际数据样本有下列形式: $z_j = aj^2 + n_j (j=1,2,\cdots)$. 已知 E(a) = 0, $E\left(a^2\right) = \sigma_a^2$, $E\left(n_j\right) = 0$, $E\left(n_j^2\right) = \sigma_n^2$, $E\left(an_j\right) = 0$, $E\left(n_i n_j\right) = 0$ ($i \neq j$).
 - (1) 设噪声样本是正态的

$$f(n_j) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma_n} \exp\left(-\frac{n_j^2}{2\sigma_n^2}\right),\,$$

两个数据样本分别为 $z_1 = a + n_1, z_2 = 4a + n_2$, 求最大似然估计;

(2) 两个数据样本同上, 如设 a, n_i 均是正态的, 且 $E(a) = E\left(n_j\right) = 0, E\left(a^2\right) = \sigma_a^2 = \sigma_n^2,$ 求最大后验估计.

解

- 7.20 按题 7.19 给出的条件, 两个数据样本 $z_1 = a + n_1, z_2 = 4a + n_2$, 并设 $\sigma_a^2 = \sigma_n^2$, 求线性最小均方估计.
- 7.21 已知电压 s, 其概率密度为

$$f(s) = \frac{1}{2\sqrt{2\pi}} \exp\left(-\frac{s^2}{8}\right),\,$$

现用几次电压测量的线性组合对 a 进行估计, 两只高级仪表的读书为 z_1, z_2 , 读数为真实电压上零均值的正态误差, 误差是各自独立的, 且误差的方差 $\sigma^2 = 4$, 求最佳线性均方估计.

7.22 在某星球上, 有物体自由下落, 在 t 秒内下降距离 $s = g_e t^2/2$, 现在用一台有噪声的仪器进行观测来估计重力加速度 g_e , 取样值为

$$z_j = \frac{j^2}{2}g_e + n_j$$
 $(j = 1, 2, \dots),$

其中 g_e 的均值已扣除, 故四级估计 g_e 的均值为 0, 方差为 $1\text{m}^2/\text{s}$, 噪声样本也是零均值, 其 $R_n(k) = E\left[n_i n_{i+k}\right] = 1/2^k$, 且与信号不相关.

- (1) 一次取样 $z_1 = \frac{1}{2}g_e + n_1$, 求最佳线性估计 \hat{g}_e ;
- (2) 用两次取样求 \hat{g}_{e} .

7.23 取两个数据样本 $z_1 = s + n_1$, $z_2 = 2s + n_2$, 已知 E(s) = E(n) = 0, $E\left(s^2\right) = 3$, $E\left(n_1^2\right) = E\left(n_2^2\right) = 2$, 信号和噪声不相关, 但 $E\left(n_1n_2\right) = 1$, 试求其线性最小均方估计.

7.24 设 $x(t) = s \cos \omega_0 t + n(t)$, 通过取样对幅度 s 做线性估计. 设 x(t) 在 $\omega_0 t = 0$, $\omega_0 t = \pi/4$ 处取样, 并设 $E(s) = E(n_i) = 0$, $E(n_1 n_2) = 0$, $E(s^2) = \sigma_i^2$, $E(sn_i) = 0$, $E(n_1^2) = E(n_2^2) = \sigma_n^2$, 求 s 的最佳线性估计 $\hat{s} = h_1 x_1 + h_2 x_2$.

7.25 在一段时间 [0,T] 的两个端点对随机过程 X(t) 进行观测, 得 X(0) 和 X(T), 若用这两个观测数据 求 X(t) 在 [0,T] 上的积分值 $I = \int_0^T X(t) dt$ 的线性最小均方估计, 即求

$$\hat{I} = aX(0) + bX(T).$$

- (1) 求 a, b;
- (2) 讨论当 T 很小时会出现什么结果? 这个结果合理吗?

7.26 观测某个点目标的等速直线运动. 设观测数据 x 为 $x_k = \theta_0 + \theta_1 t_k + n_k (k = 1, 2, ..., N)$, 其中 x_k 代表点目标在 t_k 时刻的距离,参量 θ_0 代表 t = 0 时刻的初始距离,参量 θ_1 代表目标的平均速度,要求根据对距离 x 的测量做出对 θ_0 和 θ_1 的最小二乘估计.

7.27 测量某地每分钟穿越一段公路的车辆,用自动计数器作了四次测量,得到四个值9505,5610,6050,6220.

- (1) 若从前面测量知道每分钟平均车辆数为 5800, 标准偏差在该值上下为 300(每分钟车辆数), 求线性最小均方估计, 仪器误差可以假设平均为零、各样之间相互独立、标准差为 200(每分钟车辆数);
- (2) 如果作更多测量, 第五次测得每分钟车辆数为 5880, 比较这两种情形的均方误差 (四个样本和五个样本);
 - (3) 如第五次测得每分钟车辆数为 6280 重复上面 (2).
- 7.28 设有随机变量 X 和 Y, 已知 $E\{Y^n\} = m_n (n \ge 2)$, $E\{Y\} = 0$ 以及 $X = Y^2$. 若以 Y 的观察值对 X 作线性估计, 求其最佳估计.
- 7.29 设有零均值实平稳随机过程 s(t), t 是 [0,T] 内的一点. 若已知 s(0) 和 s(T), 利用 s(0) 和 s(T) 求 s(t) 的最佳估计.
- 7.30 设随机信号 s(t) 加白噪声 n(t) 通过线性滤波器, 信号与噪声的自相关函数分别为 $R_s(\tau) = \frac{1}{2}e^{-|\tau|}$ 和 $R_s(\tau) = \delta(\tau)$, 要求滤波器输出的信号波形均方误差最小. 求滤波器的特性及均方误差.
- 7.31 设 z(t) = s(t) + n(t), s(t) 和 n(t) 皆为零均值互不相关的实平稳随机过程, 且

$$G_s(\omega) = \frac{1}{1 + \omega^2}, \quad G_n(\omega) = 1,$$

若不考虑网络的可实现性, 求最佳滤波器.

7.32 设观测为 $r(u) = a(u) + n(u)(-\infty < u \le t)$, 其中 a(u) 和噪声 n(u) 互不相关, 且均值均为零, 功率谱密度分别为

$$G_a(\omega) = \frac{2K\sigma^2}{\omega^2 + K^2}, \quad G_n(\omega) = N_0\omega^2,$$

要求根据观测 r(u) 估计信号 a(t), 求可实现的维纳滤波器.

补充习题

1 假定要测量某个电压值 θ , 电压 θ 的取值范围为 $(-\theta_0, \theta_0)$, 由于测量设备的不完善, 测量总会有些误差, 测量误差可归结为噪声, 因此, 实际得到的测量值为

$$z = \theta + v$$
.

其中 v 一般服从零均值正态分布, 方差为 σ_v^2 . 如何根据测量值 z 来估计 θ 的值.

解 这是一个参数估计问题, 解决这一问题有许多办法. 如果 θ 为**随机变量**, 那么, 可以计算后验概率密度 $f(\theta|z)$, 然后求出使 $f(\theta|z)$ 最大的 θ 作为对 θ 的估计值, 即

$$f(\theta|z)|_{\theta=\hat{\theta}_{man}} = \max.$$

 $\hat{\theta}_{map}$ 称为最大后验概率估计. 这一估计的合理性可以这样来解释: 得到观测 z 后, 计算后验概率密度 $f(\theta|z)$, 如图所示, 很显然, θ 落在以 $\hat{\theta}_{map}$ 为中心, 以 δ 为半径的领域内的概率要大于落在其他值为中心相 同大小领域的概率, 因此有理由认为, 之所以得到观测 z, 是因为 θ 的取值为 $\hat{\theta}_{map}$, 从后验概率最大这个角度讲是合理的选择. 对于本题描述的估计问题, 假定 $\theta \sim N\left(0,\sigma_{\theta}^{2}\right)$, 那么

$$\hat{\theta}_{\text{map}} = \frac{\sigma_{\theta}^2 z}{\sigma_{v}^2 + \sigma_{\theta}^2}.$$

如果 θ 为**未知常数**, 这时可以求出似然函数 $f(z;\theta)$, 求出使 $f(z;\theta)$ 最大的 θ 作为对 θ 的估计, 记为 $\hat{\theta}_{ml}$, 称 $\hat{\theta}_{ml}$ 为 θ 的最大似然估计, 即

$$f(z;\theta)|_{\theta=\hat{\theta}_{\mathrm{ml}}} = \max.$$

可求得 $\hat{\theta}_{ml} = z$.

注 将参数视为随机变量是贝叶斯学派的价值观; 将参数视为未知参数是经典频率学派的价值观.

2 (贝叶斯估计) 设观测为 z = A + v, 其中被估计量 A 在 $[-A_0, A_0]$ 上均匀分布, 测量噪声 $v \sim N \left(0, \sigma_v^2\right)$, 求 A 的最大后验概率和最小均方估计.

解 先求最大后验概率,因为

$$\begin{split} f(z|A) &= \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma_v} \exp\left\{-\frac{(z-A)^2}{2\sigma_v^2}\right\},\\ f(A) &= \begin{cases} \frac{1}{2A_0} & \left(-A_0 \leqslant A \leqslant A_0\right) \\ 0 & \text{(else)}, \end{cases}\\ f(A|z) &= \frac{f(z|A)f(A)}{f(z)}, \end{split}$$

由于 f(z) 与 A 无关, 所以 f(A|z) 的最大值对应的 A 值只取决于 f(z|A) 与 f(A) 的乘积, 当 $-A_0 \le z \le A_0$, f(A|z) 的最大值出现在 A=z 处, 所以, $\hat{A}_{map}=z$; 当 $z>A_0$ 时, f(A|z) 的最大值出现在 $A=A_0$ 处, $\hat{A}_{map}=A_0$; 当 $z<-A_0$ 时, f(A|z) 的最大值出现在 $A=A_0$

$$\hat{A}_{\text{map}} = \begin{cases} -A_0 & (z < -A_0) \\ z & (-A_0 \leqslant z \leqslant A_0) \\ A_0 & (z > A_0) \end{cases}.$$

再求最小均方估计, 由 $\hat{\theta}_{ms} = \int_{-\infty}^{+\infty} \theta f(\theta|z) d\theta = E[\theta|z]$ 得

式中 $a=A_0/\sigma_v$ 代表信噪比, $x=z/\sigma_v$ 表示归一化观测值, $Q(\cdot)$ 为标准正态概率密度函数的概率右尾函数:

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

下图给出了 \hat{A}_{map} 和 \hat{A}_{ms} 对 z 的关系曲线, 并且由图可以看出, \hat{A}_{map} 和 \hat{A}_{ms} 并不相等, 而两个估计量都是非线性的, 所以是非线性估计.

^{3 (}贝叶斯估计) 高斯白噪声中的恒定电平估计——高斯先验分布. 设有 N 次独立观测 $z_i = A + v_i, i = 1, 2, ..., N$, 其中 $v_i \sim N\left(0, \sigma^2\right)$, $A \sim N\left(\mu_A, \sigma_A^2\right)$, 求 A 的估计.

解 先求后验概率密度:

$$\begin{split} f(A|z) &= \frac{f(z|A)f(A)}{f(z)} \quad \left(f(z|A) \right) \not{E} \, \text{先验概率}, \, \vec{\mathsf{M}} \, \not{E} \, (\mathsf{M} \, \mathsf{M}, \, \mathsf{B} \, \mathsf{T} \, \mathsf{M} \, \mathsf{D} \, \mathsf{D} \, \mathsf{f} \, \mathsf{n}, \, \mathsf{z}_i \, \mathsf{E} \, \mathsf{f}. \big) \\ &= \frac{f(z|A)f(A)}{\int_{-\infty}^{+\infty} f(z|A)f(A) \, \mathsf{d} A} \\ &= \frac{\frac{1}{(2\pi\sigma^2)^{N/2}} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma^2} \sum_{i=1}^N \left(z_i - A \right)^2 \right] \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_A^2}} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma_A^2} \left(A - \mu_A \right)^2 \right]}{\int_{-\infty}^{+\infty} \frac{1}{(2\pi\sigma^2)^{N/2}} \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_A^2}} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma^2} \sum_{i=1}^N \left(z_i - A \right)^2 \right] \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_A^2}} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma_A^2} \left(A - \mu_A \right)^2 \right] \, \mathsf{d} A} \\ &= \frac{\frac{1}{(2\pi\sigma^2)^{N/2}} \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_A^2}} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma^2} \sum_{i=1}^N \left(z_i^2 - 2z_i A + A^2 \right) \right] \exp\left[-\frac{1}{2\sigma_A^2} \left(A - \mu_A \right)^2 \right]}{\frac{1}{(2\pi\sigma^2)^{N/2}} \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_A^2}} \int_{-\infty}^{+\infty} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma^2} \sum_{i=1}^N \left(z_i^2 - 2z_i A + A^2 \right) \right] \exp\left[-\frac{1}{2\sigma_A^2} \left(A - \mu_A \right)^2 \right] \, \mathsf{d} A} \\ &= \frac{\exp\left(\sum_{i=1}^N z_i^2 \right) \int_{-\infty}^{+\infty} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma^2} \left(NA^2 - 2NA\bar{z} \right) \right] \exp\left[-\frac{1}{2\sigma_A^2} \left(A - \mu_A \right)^2 \right] \, \mathsf{d} A}{\int_{-\infty}^{+\infty} \exp\left\{ -\frac{1}{2} \left[\frac{1}{\sigma^2} \left(NA^2 - 2NA\bar{z} \right) + \frac{1}{\sigma_A^2} \left(A - \mu_A \right)^2 \right] \right\} \, \mathsf{d} A} \\ &= \frac{\exp\left\{ -\frac{1}{2} \left[\frac{1}{\sigma^2} \left(NA^2 - 2NA\bar{z} \right) + \frac{1}{\sigma_A^2} \left(A - \mu_A \right)^2 \right] \right\} \, \mathsf{d} A}{\int_{-\infty}^{+\infty} \exp\left\{ -\frac{1}{2} \left[\frac{1}{\sigma^2} \left(NA^2 - 2NA\bar{z} \right) + \frac{1}{\sigma_A^2} \left(A - \mu_A \right)^2 \right] \right\} \, \mathsf{d} A} \\ &= \frac{\exp\left\{ -\frac{1}{2} W(A) \right\}}{\int_{-\infty}^{+\infty} \exp\left\{ -\frac{1}{2} W(A) \right\} \, \mathsf{d} A}, \end{split}$$

上式中 $\bar{z} = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} z_i$ 为样本均值, W(A) 为

$$W(A) = \frac{1}{\sigma^2} \left(NA^2 - 2NA\bar{z} \right) + \frac{1}{\sigma_A^2} \left(A - \mu_A \right)^2. \label{eq:Walls}$$

注意到 f(A|z) 的分母与 A 无关, W(A) 是 A 的二次型, 经过配方可以把上式写成

$$W(A) = \frac{1}{\sigma_{A|z}^2} \left(A - \mu_{A|z} \right)^2 - \frac{\mu_{A|z}^2}{\sigma_{A|z}^2} + \frac{\mu_A^2}{\sigma_A^2},\tag{3}$$

其中

$$\sigma_{A|z}^2 = \left(\frac{N}{\sigma^2} + \frac{1}{\sigma_A^2}\right)^{-1},$$

$$\mu_{A|z} = \left(\frac{N}{\sigma^2}\bar{z} + \frac{\mu_A}{\sigma_A^2}\right)\sigma_{A|z}^2.$$

将(3)式代入(2)式中,得到

$$f(A|z) = \frac{\exp\left[-\frac{1}{2\sigma_{A|z}^{2}} \left(A - \mu_{A|z}\right)^{2}\right] \exp\left[-\frac{1}{2} \left(\frac{\mu_{A}^{2}}{\sigma_{A}^{2}} - \frac{\mu_{A|z}^{2}}{\sigma_{A|z}^{2}}\right)\right]}{\int_{-\infty}^{+\infty} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma_{A|z}^{2}} \left(A - \mu_{A|z}\right)^{2}\right] \exp\left[-\frac{1}{2} \left(\frac{\mu_{A}^{2}}{\sigma_{A}^{2}} - \frac{\mu_{A|z}^{2}}{\sigma_{A|z}^{2}}\right)\right] dA}$$

$$= \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_{A|z}^{2}}} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma_{A|z}^{2}} \left(A - \mu_{A|z}\right)^{2}\right].$$
(4)

由(4)式可以看出,后验概率密度是高斯的.由于最小均方估计为被估计量的条件均值,所以

$$\hat{A}_{\mathrm{ms}} = \mu_{A|z} = \left(\frac{N}{\sigma^2} \bar{z} + \frac{\mu_A}{\sigma_A^2}\right) \sigma_{A|z}^2 = \frac{\frac{N}{\sigma^2} \bar{z} + \frac{\mu_A}{\sigma_A^2}}{\frac{N}{\sigma^2} + \frac{1}{\sigma_A^2}} \quad (\text{IIIAX PLI)},$$

$$k = rac{\sigma_A^2}{\sigma_A^2 + \sigma^2/N},$$
 则

$$\hat{A}_{ms} = k\bar{z} + (1-k)\mu_{A}.$$

另外, 由于最大后验概率估计是使后验概率密度最大所对应的 A 值, 因此由 (4) 式可得

$$\hat{A}_{\text{map}} = \mu_{A|z} = \hat{A}_{\text{ms}},$$

即最大后验概率与最小均方估计相等.

注 此题对应习题 7.6.

回顾 贝叶斯估计

4 (最大似然估计) 高斯白噪声中的恒定电平估计——未知参数. 设有 N 次独立观测 $z_i = A + v_i (i = 1, 2, ..., N)$, 其中 $v \sim N\left(0, \sigma^2\right)$, A 为未知参数, σ^2 已知, 求 A 的最大似然估计.

解 先求似然函数:

$$\begin{split} f(\boldsymbol{z};A) &= \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{N/2} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma^2}\sum_{i=1}^N\left(z_i-A\right)^2\right] &\quad (视 A 为未知参数, z_i 由于独立同分布连乘.), \\ &\ln f(\boldsymbol{z};A) = -\frac{N}{2}\ln\left(2\pi\sigma^2\right) - \frac{1}{2\sigma^2}\sum_{i=1}^N\left(z_i-A\right)^2, \\ &\frac{\partial \ln f(\boldsymbol{z};A)}{\partial A} = \frac{1}{\sigma^2}\sum_{i=1}^N\left(z_i-A\right) = \frac{N}{\sigma^2}\left(\frac{1}{N}\sum_{i=1}^Nz_i-A\right), \end{split}$$

根据最大似然方程,得

$$\hat{A}_{\rm ml} = \bar{z} = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} z_i,\tag{5}$$

z 为观测的样本均值, 由于

$$\frac{\partial^2 \ln f(z;A)}{\partial A^2} = -\frac{N}{\sigma^2} < 0,$$

所以(5)式求得的是极大值,也就是 A 的最大似然估计.

5 (最大似然估计) 设有 N 次独立观测 $z_i = v_i (i = 1, 2, ..., N)$, 其中 $v_i \sim N\left(0, \sigma^2\right)$, 求噪声方差 σ^2 的最大似然估计.

解 因为

$$f\left(\mathbf{z};\sigma^{2}\right) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma^{2}}\right)^{N/2} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma^{2}}\sum_{i=1}^{N}z_{i}^{2}\right],$$

$$\ln f\left(\mathbf{z};\sigma^{2}\right) = -\frac{N}{2}\ln\left(2\pi\sigma^{2}\right) - \frac{1}{2\sigma^{2}}\sum_{i=1}^{N}z_{i}^{2},$$

$$\frac{\partial \ln f\left(\mathbf{z};\sigma^{2}\right)}{\partial \sigma^{2}} = -\frac{N}{2\sigma^{2}} + \frac{1}{2\sigma^{4}}\sum_{i=1}^{N}z_{i}^{2} = -\frac{N}{2\sigma^{4}}\left(\sigma^{2} - \frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}z_{i}^{2}\right),$$

令上式等于零,得

$$\hat{\sigma}_{\mathrm{ml}}^2 = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^N z_i^2.$$

很容易验证

$$\left. \frac{\partial^2 \ln f\left(\mathbf{z}; \sigma^2\right)}{\partial \left(\sigma^2\right)^2} \right|_{\sigma^2 = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^N z_i^2} < 0,$$

所以 $\hat{\sigma}_{\text{ml}}^2 = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^N z_i^2$ 是最大似然估计.

6 (最大似然估计) 高斯白噪声中的恒定电平估计——未知参数与未知方差. 设有 N 次独立观测 $z_i = A + v_i (i = 1, 2, ..., N)$, 其中 $v \sim N \left(0, \sigma^2\right)$, σ^2 、A 为未知参数, 求 A 和 σ^2 的最大似然估计.

解 这是一个多参量的同时估计,最大似然估计方式不变,只是标量变成了矢量 θ . 在本题中, $\theta = [A \sigma^2]^T$.

$$f(\boldsymbol{z}; \boldsymbol{\theta}) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma^2}\right)^{N/2} \exp\left[-\frac{1}{2\sigma^2} \sum_{i=1}^{N} (z_i - A)^2\right],$$

$$\ln f(\boldsymbol{z}; \boldsymbol{\theta}) = -\frac{N}{2} \ln (2\pi\sigma^2) - \frac{1}{2\sigma^2} \sum_{i=1}^{N} (z_i - A)^2,$$

$$\frac{\partial \ln f(\boldsymbol{z}; \boldsymbol{\theta})}{\partial \boldsymbol{\theta}} = \begin{bmatrix} \frac{N}{\sigma^2} \left(\frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} z_i - A\right) \\ -\frac{N}{2\sigma^4} \left[\sigma^2 - \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} (z_i - A)^2\right] \end{bmatrix},$$

令 $\frac{\partial \ln f(z;\theta)}{\partial \theta} \bigg|_{\theta = \hat{\theta}_{ml}} = 0$ 可求得最大似然估计为

$$\hat{\boldsymbol{\theta}}_{\mathrm{ml}} = \left[\begin{array}{c} \hat{A}_{\mathrm{ml}} \\ \hat{\sigma}^2 \end{array} \right] = \left[\begin{array}{c} \bar{z} \\ \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} \left(z_i - \bar{z} \right)^2 \end{array} \right].$$

注意 这里参数 A 的估计与题 4 一致, 在噪声方差已知和未知的情况下是相同的; 而参数 σ^2 的估计与题 5 不同.

7 (最大似然估计) 正弦信号相位的估计. 希望估计高斯白噪声中正弦信号的相位, 即 $z(n) = A\cos(2\pi f_0 n + \phi) + v(n)(n = 0, 1, ..., N - 1)$, 假定幅度 A 和频率 f_0 是已知的, v(n) 是高斯白噪声序列, 均值为零, 方差为 σ^2 , 求相位 ϕ 的最大似然估计.

解 似然函数为

$$f(z;\phi) = \frac{1}{(2\pi\sigma^2)^{N/2}} \exp\left\{-\frac{1}{2\sigma^2} \sum_{n=0}^{N-1} \left[z(n) - A\cos\left(2\pi f_0 n + \phi\right) \right]^2\right\},\,$$

对数似然函数为

$$\begin{split} \ln f(\boldsymbol{z};\phi) &= -\frac{N}{2} \ln \left(2\pi\sigma^2 \right) - \frac{1}{2\sigma^2} \sum_{n=0}^{N-1} \left[z(n) - A \cos \left(2\pi f_0 n + \phi \right) \right]^2, \\ \frac{\partial \ln f(\boldsymbol{z};\phi)}{\partial \phi} &= -\frac{1}{\sigma^2} \sum_{n=0}^{N-1} \left[z(n) - A \cos \left(2\pi f_0 n + \phi \right) \right] A \sin \left(2\pi f_0 n + \phi \right), \end{split}$$

令上式等于零,得

$$\sum_{n=0}^{N-1} z(n) \sin \left(2\pi f_0 n + \hat{\phi}_{\rm ml}\right) = A \sum_{n=0}^{N-1} \cos \left(2\pi f_0 n + \hat{\phi}_{\rm ml}\right) \sin \left(2\pi f_0 n + \hat{\phi}_{\rm ml}\right).$$

当 f_0 不在 0 或 1/2 附近时,上式右边近似为零. 因此似然估计近似满足

$$\sum_{n=0}^{N-1} z(n) \sin \left(2\pi f_0 n + \hat{\phi}_{m1} \right) = 0,$$

展开上式,得

$$\begin{split} \sum_{n=0}^{N-1} z(n) \sin 2\pi f_0 n \cos \hat{\phi}_{\rm ml} &= -\sum_{n=0}^{N-1} z(n) \cos 2\pi f_0 n \sin \hat{\phi}_{\rm m1}, \\ \hat{\phi}_{\rm ml} &= -\arctan \frac{\sum_{n=0}^{N-1} z(n) \sin 2\pi f_0 n}{\sum_{n=0}^{N-1} z(n) \cos 2\pi f_0 n}. \end{split}$$