# 应用信息论基础——第五、六章作业











2022年12月14日

# 第五章重点总结



- 率失真
  - 失真函数

• 信息率失真及其性质: 非增、凸性

$$R(D) = R^{(I)}(D) = \min_{p(\hat{x}|x): \sum_{(x,\hat{x})} p(x)p(\hat{x}|x)d(x,\hat{x}) \le D} I(X; \hat{X})$$

• 率失真定理: 失真条件下对码字数的要求

- 率失真函数的计算
  - 伯努利、高斯: 引入反向信道; 两种展开:  $I(X; \hat{X}) = H(X) H(X|\hat{X}) = H(\hat{X}) H(\hat{X}|X)$

信道容量:信道确定,评估容量

**率失真**:信源确定,对"变换"的最低要求

- 多元高斯: 反注水法
- **信源信道分离定理**: 建立率失真与信道容量的联系  $R(D) \leq C$
- 率失真与信道容量的对偶关系: 迭代计算

## 1: R(0) = H(X)的失真矩阵性质



1. 设离散无记忆信源X熵为H(X),失真矩阵为 $[d(k,j)]_{K\times J}$ ,率失真函数为R(D),试证明R(0)=H(X)的充要条件是失真矩阵的每一行至少有一个0元素,而每一列至多有一个0元素。

## 1: R(0) = H(X)的失真矩阵性质



#### 证明

• 充分性: 若失真矩阵的每一行至少有一个0元素,而每一列至多有一个0元素,则R(0) = H(X)。

在此失真矩阵的条件下,可以找到这样的试验信道,使输出端只传输到使得 $d(x,\hat{x}) = 0$ 的对应符号 $\hat{x}$ ,在此试验信道中必有 $E\{d(x,\hat{x})\} = 0$ 满足; 又由于失真矩阵每列最多一个0,则**对于每个收端符号\hat{x},有0个或唯一的x与之对应**,即满足条件的信道为无损信道, $H(X|\hat{X}) = 0$ ,即R(0) = H(X)。

• 必要性: 若R(0) = H(X),则失真矩阵中每一行至少有一个零元素,且每一列至多有一个零元素。

由于R(0) = H(X),即失真可以取到0,则对于每个x至少有一个 $\hat{x}$ 在失真度量下无失真,即失真矩阵每行至少有一个0;

如果失真矩阵第j列有多于1个0,对于 $\hat{x}_j$ ,可以有多个x与之对应,都能保证总失 真为0,此时 $H(X|\hat{X}) > 0$ ,即存在试验信道使得 $I(X;\hat{X}) = H(X) - H(X|\hat{X}) < H(X)$ ,则R(0) < H(X),矛盾,因此每列至多有一个0。

## 1: R(0) = H(X)的失真矩阵性质



#### • 直观理解

R(0) = H(X): 无失真的情况下想要用H(X)的码率描述X,失真矩阵的定义不能过分严苛,也不能太宽松。

- 1) 定义的失真矩阵至少能实现0失真(每行至少一个0);
- 2)且X可被唯一对应还原(每列至多一个0),互信息不可低于X的信息量。

暗含 $K \leq J$ : 可能存在 $\hat{x}$ 用不到

## 2-非对称失真矩阵下的率失真



- 2. 令X和 $\tilde{X}$ 为离散随机变量,均取值于集合 $\{0,1\}$ ,X的取值分布为  $\{0.5,0.5\}$ 。现针对离散无记忆信源进行限失真压缩编码,编码器输入和输出分别为X和 $\tilde{X}$ ,定义非对称失真度量矩阵为  $\begin{bmatrix} 0 & \infty \\ 1 & 0 \end{bmatrix}$ 。设失真度量为 $d(x,\tilde{x})$ ,R(D)为X的率失真函数。
  - 1) 求R(0);
  - 2) 求使 $R(D_0) = 0$ 的最小 $D_0$ ;
  - 3) 对于 $D < D_0$ ,在 $\mathrm{E}[d(x,\tilde{x})] \leq D$ 条件下,求使 $I(X;\tilde{X})$ 最小的条件分布 $p(\tilde{x}|x)$ ;
  - 4) 给出率失真函数R(D),  $0 \le D \le D_0$ .

## 2-非对称失真矩阵下的率失真



- 1) 对于此失真矩阵则信道为无损信道  $H(X|\hat{X}) = 0$ , R(0) = H(X) = 1
- 2)  $R(D_0) = 0$ :  $X 与 \hat{X}$ 独立。
- 3) 有限失真全部由 $p(x = 1, \hat{x} = 0)$ 带来 可得联合分布,进而得到条件分布。  $p(x, \hat{x}) + \frac{1}{2} \text{是由于} p(x = 0, \hat{x} = 1) = 0.$
- 4) 带入定义即可。

目标是求解以下优化问题

$$R(D) = \min_{p(x|\tilde{x}): \sum p(x)p(\tilde{x}|x)d(x,\tilde{x}) \le D} I(X; \tilde{X})$$

由于  $d(0,1)=\infty$  , 对有限的失真 D 一定有  $p(\tilde{x}=1|x=0)=0$  。 因此失真  $D=p(\tilde{x}=0,x=1)$  。因此对 $\left(X,\tilde{X}\right)$ 有以下的联合分布(假设  $D\leq\frac{1}{2}$ )

$$p(x,\tilde{x}) = \begin{bmatrix} \frac{1}{2} & 0\\ D & \frac{1}{2} - D \end{bmatrix}$$

由此联合分布可以得到互信息

$$R(D) = I(X; \tilde{X}) = H(X) - H(X | \tilde{X})$$

$$= H(\frac{1}{2}) - (\frac{1}{2} + D)H(\frac{D}{\frac{1}{2} + D}, \frac{\frac{1}{2}}{\frac{1}{2} + D})$$

$$= 1 + \frac{1}{2}\log_2\frac{\frac{1}{2}}{\frac{1}{2} + D} + D\log_2\frac{D}{\frac{1}{2} + D}$$

- (1) 令D=0,将其代入R(D)表达式可得R(0)=1。
- (2) 当  $D = \frac{1}{2}$  时,R(D) = 0。而 R(D) 是关于失真 D 的减函数,因此使得  $R(D_0) = 0$  的最小  $D_0 = \frac{1}{2}$ 。
- (3) 由以上分析知

$$p(\tilde{x} \mid x) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 2D & 1 - 2D \end{bmatrix}$$

(4) 率失真函数为

$$R(D) = 1 + \frac{1}{2}\log_2\frac{\frac{1}{2}}{\frac{1}{2} + D} + D\log_2\frac{D}{\frac{1}{2} + D}$$

#### 3-2对3的率失真计算



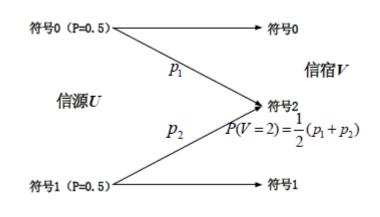
3. 已知信源 $U=\{0,1\}$ ,信宿 $V=\{0,1,2\}$ 。设信源输入为等概分布, 失真矩阵为 $D=\begin{bmatrix}0&\infty&1\\\infty&0&1\end{bmatrix}$ ,求此信源的率失真函数。

#### 3-2对3的率失真计算



• 将失真为∞对应的转移概率置为0。

$$\frac{1}{2}(p_1 + p_2)H\left(\frac{p_1}{p_1 + p_2}\right) \le D \cdot H\left(\frac{1}{2}\right) = D$$



$$R(D) = \min_{\substack{\frac{1}{2}(p_1 + p_2) \le D}} I(U; V) = \min_{\substack{\frac{1}{2}(p_1 + p_2) \le D}} [H(U) - H(U \mid V)]$$

$$= 1 - \max_{\substack{\frac{1}{2}(p_1 + p_2) \le D}} \frac{1}{2} (p_1 + p_2) H(\frac{p_1}{p_1 + p_2})$$

 $D \le 1$ 时,为取得极值,需令 $p_1 = p_2 = D$ ,求得:

$$R(D) = \begin{cases} 1 - D & 0 \le D \le 1 \\ 0 & D > 1 \end{cases}$$

$$R(D) = R^{(I)}(D) = \min_{p(\hat{x}|x): \sum_{(x,\hat{x})} p(x)p(\hat{x}|x)d(x,\hat{x}) \le D} I(X; \hat{X})$$

#### 4-失真度量变换后的率失真



4. 设已知离散无记忆信源在给定失真量度d(k,j),  $k=1,2,\cdots,K$ ,  $j=1,2,\cdots,J$ 下的率失真函数为R(D)。现定义新的失真度量  $d'(k,j)=d(k,j)-g_k$ ,试证:在新的失真度量下率失真函数 R'(D)=R(D+G),其中 $G=\sum_k p_k g_k$ 。

## 4-失真度量变换后的率失真



• 考虑不改变测试信道的情况下失真的变换关系。

对新的失真度量,当失真为 D 时,失真函数对应的信道为 $p(a_k,b_i)$ ,有

$$D = \sum_{k=1}^{K} \sum_{j=1}^{J} p(a_k, b_j) d'(k, j) = \sum_{k=1}^{K} \sum_{j=1}^{J} p(a_k, b_j) d(k, j) - \sum_{k=1}^{K} g_k \sum_{j=1}^{J} p(a_k, b_j)$$
$$= \sum_{k=1}^{K} \sum_{j=1}^{J} p(a_k, b_j) d(k, j) - \sum_{k=1}^{K} p(a_k) g_k$$

即

$$\sum_{k=1}^{K} \sum_{j=1}^{J} p(a_k, b_j) d(k, j) = D + \sum_{k=1}^{K} p(a_k) g_k = D + G$$

对于原失真函数,当失真为D+G时,失真函数对应的信道也为 $p(a_k,b_j)$ 。对同一个信道,其最小互信息是唯一确定的,因此有R'(D)=R(D+G)

不改变率失真函数的形状,仅进行搬移对于此类失真矩阵的变换,无需重新求解



5. 设有离散无记忆信源X经编码后输出Y,失真矩阵的所有列是集合  $\{d_1, \dots, d_m\}$ 的某一置换。

定义函数: 
$$\Phi(D) = \max_{P:\sum\limits_{i=1}^{m}P_{i}d_{i}\leq D}H(P)$$
,试证明:

- 1)  $\Phi(D)$ 是D的上凸函数;
- 2)  $I(X;Y) \ge H(X) \Phi(D)$ ;
- 3)  $R(D) \ge H(X) \Phi(D)$ ;
- 4) 若信源服从均匀分布,且失真矩阵的所有行互为置换,则  $R(D) = H(X) \Phi(D)$ .



• 1) 验证上凸,构造达到失真的输入分布。

a) 设 $\mathbf{P}_1$ 是达到 $\Phi(D_1)$ 的输入分布, $\mathbf{P}_2$ 是达到 $\Phi(D_2)$ 的输入分布,即 $H(\mathbf{P}_1) = \Phi(D_1)$ ,

$$H(\mathbf{P}_2) = \Phi(D_2)$$
。设  $\lambda_1 + \lambda_2 = 1$ ,  $(\lambda_1, \lambda_2 \ddagger 0)$  且  $\lambda_1 D_1 + \lambda_2 D_2 = D$ 。令  $\mathbf{P} = \lambda_1 \mathbf{P}_1 + \lambda_2 \mathbf{P}_2$ ,则:

$$\sum_{i=1}^{m} P_{i} d_{i} = \sum_{i=1}^{m} (\lambda_{1} P_{1i} + \lambda_{2} P_{2i}) d_{i} = \lambda_{1} D_{1} + \lambda_{2} D_{2} = D$$

能达到的失真也是 $D_1,D_2$ 的线性组合

由 $H(\mathbf{P})$ 的上凸性可知:

$$\Phi(\lambda_1 D_1 + \lambda_2 D_2) = \Phi(D) \ge H(\mathbf{P}) = H(\lambda_1 \mathbf{P}_1 + \lambda_2 \mathbf{P}_2) \ge \lambda_1 H(\mathbf{P}_1) + \lambda_2 H(\mathbf{P}_2) = \lambda_1 \Phi(D_1) + \lambda_2 \Phi(D_2)$$

得证 $\Phi(D)$ 是D的上凸函数。另外,易证 $\Phi(D)$ 是D非减函数。



• 2)  $\Phi(D) \ge H(X|Y) = H(X) - I(X;Y)$ : 借助 $\Phi(D)$ 的定义和上凸性质。将p(X|Y=y)看作 $\Phi(D)$ 定义中的{ $P_i$ }。

失真矩阵所有的列是集合  $\{d_1,d_2,\cdots,d_m\}$  的某一置换,  $D_j$  也可看成是是概率分布

$$\begin{split} & \left[ P(x_1 \mid y_j) \quad P(x_2 \mid y_j) \quad \cdots \quad P(x_m \mid y_j) \right] = \left[ q_1^j \quad q_2^j \quad \cdots \quad q_m^j \right] = \mathbf{q}^j \quad \text{的 某 } - \quad \mathbb{E} \quad \text{换 和} \\ & \left[ d_1 \quad d_2 \quad \cdots \quad d_m \right] \quad \text{的内积。定义函数} \quad \Phi(D_j) = \max_{\mathbf{q}^j : \sum q_i^j d_i \leq D_j} H(\mathbf{q}^j) \quad \text{。由} \quad \Phi(D) \quad \text{的凸性可得:} \end{split}$$

$$\begin{split} \Phi(D) &= \Phi(\sum_{j=1}^{m} P(y_{j})D_{j})) \geq \sum_{j=1}^{m} P(y_{j})\Phi(D_{j}) \geq \sum_{j=1}^{m} P(y_{j})H(\mathbf{q}^{j}) \\ &= -\sum_{j=1}^{m} \sum_{i=1}^{m} P(y_{j})P(x_{i} \mid y_{j}) \log P(x_{i} \mid y_{j}) = H(X \mid Y) = H(X) - I(X;Y) \end{split}$$



• 3)  $R(D) \ge H(X) - \Phi(X; Y)$ : 率失真的下界

$$R(D) = \min_{P_{ji}; \sum_{i} \sum_{j} P_{i,j} d_{i,j} \leq D} I(X;Y) \geq H(X) - \Phi(D)$$

• 4) 构造反向信道, 使得3)中下界能达到

 $\phi p(x|y)$ 每行也为 $P^*$ 的一个置换,

验证:

- ①X总满足均匀分布(行置换);
- ②总失真为D (列置换);
- $\exists H(X|Y) = H(P^*) = \Phi(D)_{\circ}$

设概率分布  $\mathbf{P}^* = \{P_1^*, P_2^*, \cdots, P_m^*\}$  满足  $H(\mathbf{P}^*) = \Phi(D)$ , 失真矩阵为 $[d_{i,j}]$ , 若  $d_{i,j} = d_k$ 

时令 
$$\mathbf{P}_{i|j} = \mathbf{P}_k^*$$
。设  $Y$  服从均匀分布,即  $P_j = \frac{1}{m}, (j=1,2,...,m)$ ,则:

$$P_{i} = \sum_{j} P_{i,j} = \sum_{j} P_{j} P_{i|j} = \frac{1}{m} \sum_{j} P_{i|j} = \frac{1}{m} \sum_{k} P_{k}^{*} = \frac{1}{m}$$
 (因为失真矩阵的所有行互为置换)

即信源服从均匀分布。此时:

$$\sum_{i} \sum_{j} p_{i,j} d_{i,j} = \sum_{j} \frac{1}{m} \sum_{i} p_{i|j} d_{i,j} = \sum_{j} \frac{1}{m} \sum_{k} P_{k}^{*} d_{k} = \sum_{j} \frac{1}{m} D = D$$

$$I(X;Y) = H(X) - H(X \mid Y)$$

$$= H(X) - \sum_{i} \sum_{j} P_{i,j} \log P_{i|j}$$

$$= H(X) - \sum_{j} \frac{1}{m} \sum_{j} P_{i|j} \log P_{i|j}$$

$$= H(X) - \sum_{j} \frac{1}{m} \sum_{k} P_{k}^{*} \log P_{k}^{*}$$

$$= H(X) - H(P^{*})$$

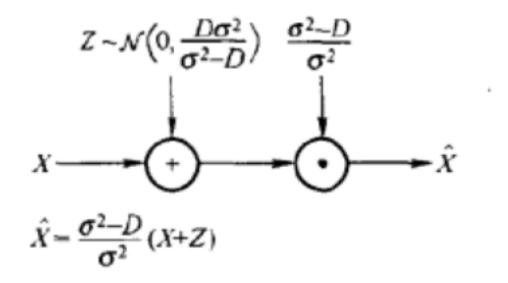
$$= H(X) - \Phi(D)$$

## 6-连续信源率失真



6. 考虑连续型随机变量X,其均值为0,方差为 $\sigma^2$ ,失真度量是平方误差的失真度量,试证明:

$$h(X) - \frac{1}{2}\log(2\pi eD) \le R(D) \le \frac{1}{2}\log\frac{\sigma^2}{D}.$$
 (可考虑下图所示系统)



#### 6-连续信源率失真



#### 两种互信息展开方式 分别求正项和负项的熵的最大值

• 下界

常用性质:对于方差受限的连续随机变量,高斯分布下熵最大。

$$I(X; \hat{X}) = h(X) - h(X | \hat{X})$$

$$= h(X) - h(X - \hat{X} | \hat{X})$$

$$\geq h(X) - h(X - \hat{X})$$

$$\geq h(X) - h\left(\mathcal{N}\left(0, E(X - \hat{X})^{2}\right)\right)$$

$$= h(X) - \frac{1}{2}\log(2\pi e)E(X - \hat{X})^{2}$$

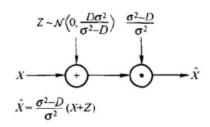
$$\geq h(X) - \frac{1}{2}\log(2\pi e)D$$

#### 6-连续信源率失真



• 上界

考虑
$$\hat{X} = \frac{\sigma^2 - D}{\sigma^2} (X + Z)$$



可得,

$$E(X - \hat{X})^2 = E\left(\frac{D}{\sigma^2}X - \frac{\sigma^2 - D}{\sigma^2}Z\right)^2$$

$$= \left(\frac{D}{\sigma^2}\right)^2 EX^2 + \left(\frac{\sigma^2 - D}{\sigma^2}\right)^2 EZ^2$$

$$= \left(\frac{D}{\sigma^2}\right)^2 \sigma^2 + \left(\frac{\sigma^2 - D}{\sigma^2}\right)^2 \frac{D\sigma^2}{\sigma^2 - D}$$

$$= D$$

同时, 互信息为:

$$\begin{split} I(X;\hat{X}) &= h(\hat{X}) - h(\hat{X}|X) \\ &= h(\hat{X}) - h(Z) - \log \frac{\sigma^2 - D}{\sigma^2} \\ &\leq h\Big(\mathcal{N}\Big(0,\sigma^2 - D\Big)\Big) - \frac{1}{2}\log(2\pi e)\frac{D\sigma^2}{\sigma^2 - D} - \log \frac{\sigma^2 - D}{\sigma^2} \\ &= \frac{1}{2}\log(2\pi e)\Big(\sigma^2 - D\Big) - \frac{1}{2}\log(2\pi e)\frac{D\sigma^2}{\sigma^2 - D} - \frac{1}{2}\log\Big(\frac{\sigma^2 - D}{\sigma^2}\Big)^2 \\ &= \frac{1}{2}\log\frac{\sigma^2}{D} \\ \text{则上界得证} \end{split}$$

找到分的方差可得本项上界

$$E\hat{X}^2 = \left(\frac{\sigma^2 - D}{\sigma^2}\right)^2 E(X + Z)^2$$

$$= \left(\frac{\sigma^2 - D}{\sigma^2}\right)^2 \left(EX^2 + EZ^2\right)$$

$$= \left(\frac{\sigma^2 - D}{\sigma^2}\right)^2 \left(\sigma^2 + \frac{D\sigma^2}{\sigma^2 - D}\right)$$

$$= \sigma^2 - D.$$

## 7-N长高斯信源的率失真



- 7. 设信源为N长随机向量:  $X=X_1X_2\cdots X_N$ ,各分量统计独立,且 $X_n\sim \mathcal{N}(0,\sigma_n^2)$ 。
  - 1) 若对该信源进行熵压缩编码,则在平方和失真准则下,如果允许的均方误差为D,试求压缩后的信源信息速率R(D)。(给出表达式即可)
  - 2) 设存在一无记忆加性噪声信道,当噪声功率限定为 $P_N$ ,而输入信号的功率限制在 $P_S$ 以下时,若要保证该信道能够全部传送压缩后的上述信源信息,试求此时信道噪声的最大微分熵。

#### 7-N长高斯信源的率失真



• 1) 反注水法: 优化问题求解中 $\sigma_n^2/D_i$ 非负对应的KKT条件导致。

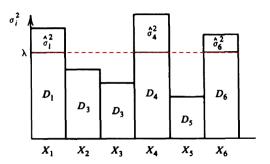
得到 
$$D_i = \begin{cases} \lambda & \text{if } \lambda < \sigma_i^2 \\ \sigma_i^2 & \text{if } \lambda \ge \sigma_i^2 \end{cases}$$

由于各分量独立,则有

$$R(D) = \sum_{n=1}^{N} R_n(D_n) = \sum_{n=1}^{N} \frac{1}{2} \log \frac{\sigma_n^2}{D_n(\lambda)} \qquad \boxed{\begin{array}{c|c} D_1 & D_2 \\ D_3 & D_3 \end{array}}$$

其中 $\lambda$ 的取值需满足 $\sum D_n(\lambda) = D$ 。

参考课件P27或 Cover的书P179



• 2) 加性噪声信道:  $\hat{X} = X + Z$ ,最大接收功率为 $P_S + P_N$ 。

保证该信道能够传输压缩后的信息,由信源信道分离定理可得

$$R(D) \le C = \max\{I(X; \hat{X})\} = \max\{h(\hat{X}) - h(\hat{X}|X)\}$$
  
= \text{max}\{h(\hat{X}) - h(Z)\} \leq \frac{1}{2}\log(2\pi e(P\_S + P\_N)) - h(Z)

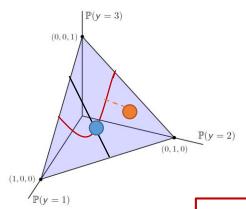
則
$$h(Z) \leq \frac{1}{2}\log(2\pi e(P_S + P_N)) - R(D)$$
。

$$C = \frac{1}{2}\log(1 + SNR)$$
 适用于加性高斯白噪信道

# 第六章重点总结



- 信息几何: 直观理解
  - 概率单纯形simplex: n维概率空间
  - 信息投影: KLD; 线性指数族
- •型type:(经验)分布
  - 型类的性质:数目与熵/等概
  - 大数定律: 远离真实分布的型类的概率以指数衰减
- 大偏差理论: 经验偏离期望
  - Sanov定理: (一阶指数意义下)偏差概率—投影+KLD
  - 条件极限定理: 落在集合内的型大多落在投影点处
- 假设检验: 误差估计
  - 两类误差: Chernoff-Stein引理; 误差指数(对称): Chernoff Information
  - 均方误差: Fisher Information & Cramer-Rao Bound



典型集与型类 序列概率/各元素频率

宏观/围观

#### 1-顺序信息投影



1. **信息投影**:分布q在概率空间P上的投影定义为

$$p^* = \operatorname*{argmin}_{p \in \mathcal{P}} \ D(p\|q)$$

设在元**素集** $\mathcal{X}$ 上存在一分布Q,两个线性族 $\mathcal{P}_1$ 、 $\mathcal{P}_2$ , $Q \notin \mathcal{P}_1 \cup \mathcal{P}_2$ 。证明将其先投影到 $\mathcal{P}_1$ 再投影到 $\mathcal{P}_1 \cap \mathcal{P}_2$ ,得到的投影与直接投影到 $\mathcal{P}_1 \cap \mathcal{P}_2$ 的相同。 其中 $\mathcal{P}_1$ 满足:

$$\sum_x p(x) = 1$$
  $\sum_x p(x)h_i(x) \geq lpha_i, \ i = 1, 2, \cdots, r$ 

 $\mathcal{P}_2$ 满足:

$$\sum_x p(x) = 1$$
  $\sum_x p(x)g_j(x) \geq eta_j, \ j=1,2,\cdots,s$ 

#### 1-顺序信息投影



#### 常用结论:线性约束的分布为指数分布族(通过解带约束的优化问题得到)

由拉格朗日乘子法, 可求得

 $p * (x) = \arg\min_{p \in \mathcal{P}_1} D(p||q)$   $= c_1 q(x) e^{\sum_{i=1}^r \lambda_i h_i(x)}$   $r * (x) = \arg\min_{p \in \mathcal{P}_1 \cap \mathcal{P}_2} D(p||q)$   $= c_2 q(x) e^{\sum_{i=1}^r \lambda'_i h_i(x) + \sum_{j=1}^s \nu'_j g_j(x)}$ 

参考课件P51或 Cover的书11.5

 $J(P) = \sum_{i} P(x) \log \frac{P(x)}{Q(x)} + \sum_{i} \lambda_{i} \sum_{i} P(x) g_{i}(x) + \nu \sum_{i} P(x)$ 

把 $p^*$ 投影到 $\mathcal{P}_1 \cap \mathcal{P}_2$ 上, 会得到

 $c_1, c_2, c_3$ : 归一项

$$p^{**}(x) = \arg\min_{p \in \mathcal{P}_1 \cap \mathcal{P}_2} D(p||p^*)$$
$$= c_3 p^*(x) e^{\sum \nu_j g_j(x)}$$
$$= c_3 c_1 q(x) e^{\sum \nu_i g_i(x) + \sum \lambda_i h_i(x)}$$

和 $r^*$ 的形式相同。因为约束条件是相同的,所以常数的值也是相同的,故:

$$r^*(x) = p^{**}(x) \ \forall x$$

因此 $r^*$ 是满足 $r \in \mathcal{P}_1 \cap \mathcal{P}_2$ 上, $D(r||p^*)$ 的最小值

## 2-无偏/有偏估计



- 2. 抽自 $\mathcal{N}(\mu, \sigma^2)$ 的n个iid数据样本,考虑对分布参数的估计问题。
  - 1) 证明 $\bar{X}$ 为 $\mu$ 的无偏估计。
  - 2) 证明估计量

$$S_n^2 := rac{1}{n} \sum_{i=1}^n (X_i - ar{X})^2$$

是 $\sigma^2$ 的有偏估计,而估计量

$$S_{n-1}^2 := rac{1}{n-1} \sum_{i=1}^n (X_i - ar{X})^2$$

是无偏的。

## 2-无偏/有偏估计



1) 
$$E \bar{X} = E \frac{1}{n} \sum X_i = \frac{1}{n} E X_i = \mu$$

 $=(n-1)\sigma^2$ 

2) n-1由自相关项带来

$$E[(X_i - \mu)(\bar{X}_n - \mu)] = E[(X_i - \mu)(\frac{1}{n}\sum_j (X_j - \mu))]$$

$$= \frac{1}{n}E(x_i - \mu)^2 + \frac{1}{n}\sum_{j\neq i} E[(X_i - \mu)(X_j - \mu)]$$

$$= \frac{\sigma^2}{n}$$
同理.
$$E(\bar{X}_n - \mu)^2 = \frac{\sigma^2}{n}$$
令 $W = \sum_i (X_i - \bar{X}_n)^2$  故:
$$E(W) = E[\sum_i ((X_i - \mu) - (\bar{X}_n - \mu))^2]$$

$$= \sum_i E(X_i - \mu)^2 - 2\sum_i E(X_i - \mu)(\bar{X}_n - \mu) + nE(\bar{X}_n - \mu)^2$$

$$= n\sigma^2 - 2n\frac{\sigma^2}{n} + n\frac{\sigma^2}{n}$$
解释统计中的 $n - 1$ 

因此:

$$E(S_n^2) = \frac{n-1}{n}\sigma^2$$
$$E(S_{n-1}^2) = \sigma^2$$

 $S_n$ 有更小的MSE (课后题11.6)

#### 3-假设检验



3.  $X_1, X_2, \dots, X_n \sim \text{i.i.d. } p(x)$ ,考虑假设检验 $H_1: p = p_1$ 与 $H_2: p = p_2$ ,其中

$$p_1(x)) = egin{cases} rac{1}{2}, \ x = -1 \ rac{1}{4}, \ x = 0 \ rac{1}{4}, \ x = 1 \end{cases} \quad p_1(x)) = egin{cases} rac{1}{4}, \ x = -1 \ rac{1}{2}, \ x = 0 \ rac{1}{4}, \ x = 1 \end{cases}$$

在约束条件 $\Pr\{\exists EH_1|H_2 \mathtt{A}\} \leq \frac{1}{2}$ 之下,求出 $\Pr\{\exists EH_2|H_1 \mathtt{A}\}$ 关于 $H_1 = H_2$ 的假设检验的最佳误差指数。



Chernoff-Stein引理:两类假设,给定一个误差概率范围,另一个以指数渐进0。

由Chernoff-Stein引理,可得

$$D(P_2||P_1) = \frac{1}{4}\log\frac{1/4}{1/2} + \frac{1}{4}\log\frac{1/4}{1/4} + \frac{1}{2}\log\frac{1/2}{1/4} = 0.25$$

因此误差概率会随2-4趋向0

## 4-大偏差



4.  $\diamondsuit X_1, X_2, \cdots, X_n$  为服从几何分布的独立同分布随机变量:

$$\Pr\{X=k\} = p^{k-1}(1-p), \ k=1,2,\cdots$$

针对下面的情形, 找出 (在一阶指数意义下) 好的估计:

- 1)  $\Pr\{\frac{1}{n}\sum_{i}^{n}X_{i}\geq\alpha\};$
- 2)  $\Pr\{X_1 = k | \frac{1}{n} \sum_{i=1}^{n} X_i \ge \alpha\};$
- 3) 当p=1/2,  $\alpha=4$ 时, 计算1) 和2)。

## 4-大偏差



- 1) Sanov定理:解带约束的优化问题+KLD
- 2) 条件极限定理:  $\Pr\{X_1 = k | P_{X^n} \in E\} \rightarrow r_k$

假设r是在整数1,2...上的整数, 其跟几何分布的相对熵距离为:

$$D(r||p) = \sum_{i} r_i \log \frac{r_i}{p^{i-1}(1-p)}$$

在 $\sum r_i = 1$ 和 $\sum ir_i = \alpha$ 的约束下,最小化D(r||p)。令

$$J(r) = \sum r_i \log \frac{r_i}{p^{i-1}(1-p)} + \lambda_1 \sum r_i + \lambda_2 \sum i r_i$$

令其微分为0,则:

$$\log r_i - \log(p^{i-1}(1-p)) + \lambda_1 + \lambda_2 i = 0$$

可解得:

$$r_i = p^{i-1}(1-p)c_1c_2^i$$

r也是几何分布。由于 $\sum ir_i = \alpha$ ,故其参数为 $1 - \frac{1}{\alpha}$ ,因此

$$r_i = (1 - \frac{1}{\alpha})^{i-1} \frac{1}{\alpha}$$

$$D(r||p) = \sum_{i} r_{i} \log \frac{r_{i}}{p^{i-1}(1-p)}$$

$$= \sum_{i} r_{i} \log \frac{p}{1-p} \frac{1-\frac{1}{\alpha}}{\frac{1}{\alpha}} (\frac{1}{\alpha p})^{i}$$

$$= \log \frac{p}{(1-p)(\alpha-1)} + \alpha \log \frac{\alpha-1}{\alpha p}$$

#### 定理条件本身就是一阶指数意义下最优

几何分布向linear family上投影得到的仍为几何分布 **几何分布属于指数族** 

$$\frac{1}{n}\log\Pr\{\frac{1}{n}\sum_{i=1}^n X_i \geq \alpha\} = D(r||p) = \log\frac{p}{(1-p)(\alpha-1)} + \alpha\log\frac{\alpha-1}{\alpha p}$$

(b) 
$$\Pr\{X_1 = k | \frac{1}{n} \sum_{i=1}^n X_i \ge \alpha\} = r_k = (1 - \frac{1}{\alpha})^{k-1} \frac{1}{\alpha}$$

(c) 代入数值可得:

$$\Pr\{X_1 = k | \frac{1}{n} \sum_{i=1}^n X_i \ge \alpha\} = r_k = 0.75^{k-1} \cdot 0.25$$