

第4章 信息率失真函数

■问题

信源熵 $H(X)$ 的物理含义是什么？

为什么要研究信源熵？

信源无失真传输所需的最小信息率为 $R \geq H(X)$ ；
允许信源有失真时，输出的最小速率可降低为 $R < H(X)$ ；

失真 D 越大， R 可以越小，因此 R 是 D 的函数，
且为单调递减函数。

$R(D)$ 就叫做**信息率失真函数**。

4.1 信息率失真函数的概念和性质

4.1.1 失真函数和平均失真

4.1.2 信息率失真函数 $R(D)$

4.1.3 信息率失真函数的性质

4.1.4 $R(D)$ 与 C

4.1 信息率失真函数的概念和性质

在实际问题中，信号有一定的失真是可以容忍的。但是当失真大于某一限度后，信息质量将被严重损伤，甚至丧失其实用价值。要规定失真限度，必须先有一个定量的失真测度。为此可引入失真函数。

4.1.1 失真函数和平均失真

$$X=\{x_i\}, \quad x_i \in \{a_1, \dots, a_n\}$$

$$Y=\{y_j\}, \quad y_j \in \{b_1, \dots, b_m\}$$



失真函数 $d(x_i, y_j)$

$$d(x_i, y_j) = \begin{cases} 0 & x_i = y_j \\ \alpha & \alpha > 0 \quad x_i \neq y_j \end{cases}$$

失真矩阵

单个符号的失真度的全体构成的矩阵 $[d(x_i, y_j)]$ ，称为失真矩阵

$$\mathbf{d} = \begin{bmatrix} d(a_1, b_1) & d(a_1, b_2) & \cdots & d(a_1, b_m) \\ d(a_2, b_1) & d(a_2, b_2) & \cdots & d(a_2, b_m) \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ d(a_n, b_1) & d(a_n, b_2) & \cdots & d(a_n, b_m) \end{bmatrix}$$

最常用的失真函数

均方失真: $d(x_i, y_j) = (x_i - y_j)^2$

绝对失真: $d(x_i, y_j) = |x_i - y_j|$

相对失真: $d(x_i, y_j) = |x_i - y_j| / |x_i|$

误码失真: $d(x_i, y_j) = \delta(x_i, y_j) = \begin{cases} 0, & x_i = y_j \\ 1, & \text{其它} \end{cases}$

前三种失真函数适用于连续信源，后一种适用于离散信源。

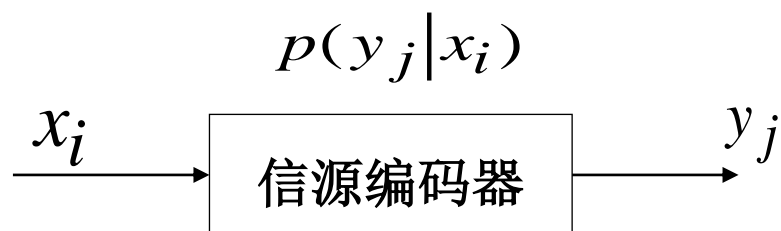
序列编码情况失真函数定义为：

$$d_L(\mathbf{x}_i, \mathbf{y}_j) = \frac{1}{L} \sum_{l=1}^L d(x_{il}, y_{jl})$$

其中 $d(x_{il}, y_{jl})$ 是信源输出 L 长符号样值 x_i 中的第 l 个符号 x_{il} 时，编码输出 L 长符号样值 y_j 中的第 l 个符号 y_{jl} 的失真函数。

失真函数的数学期望称为平均失真，记为

$$\bar{D} = \sum_{i,j} p(x_i, y_j) d(x_i, y_j) = \sum_{i,j} p(x_i) p(y_j / x_i) d(x_i, y_j)$$



已知 $p(x_i)$ 和 $d(x_i, y_j)$ ，平均失真只是符号转移概率 $p(y_j/x_i)$ 的函数。 $p(y_j/x_i)$ 在此实质上代表编码方式。

如：

$$P = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$$x_1 \rightarrow y_1$$

$$x_2 \rightarrow y_2$$

$$P = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$x_1 \rightarrow y_1$$

$$x_2 \rightarrow y_1$$

对于连续随机变量同样可以定义平均失真

$$\overline{D} = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} p_{xy}(x, y) d(x, y) dx dy$$

对于L长序列编码情况，平均失真为

$$\begin{aligned}\overline{D}_L &= \frac{1}{L} \sum_{l=1}^L E[d(x_{il}, y_{jl})] \\ &= \frac{1}{L} \sum_{l=1}^L \overline{D}_l\end{aligned}$$

4.1.2 信息率失真函数 $R(D)$

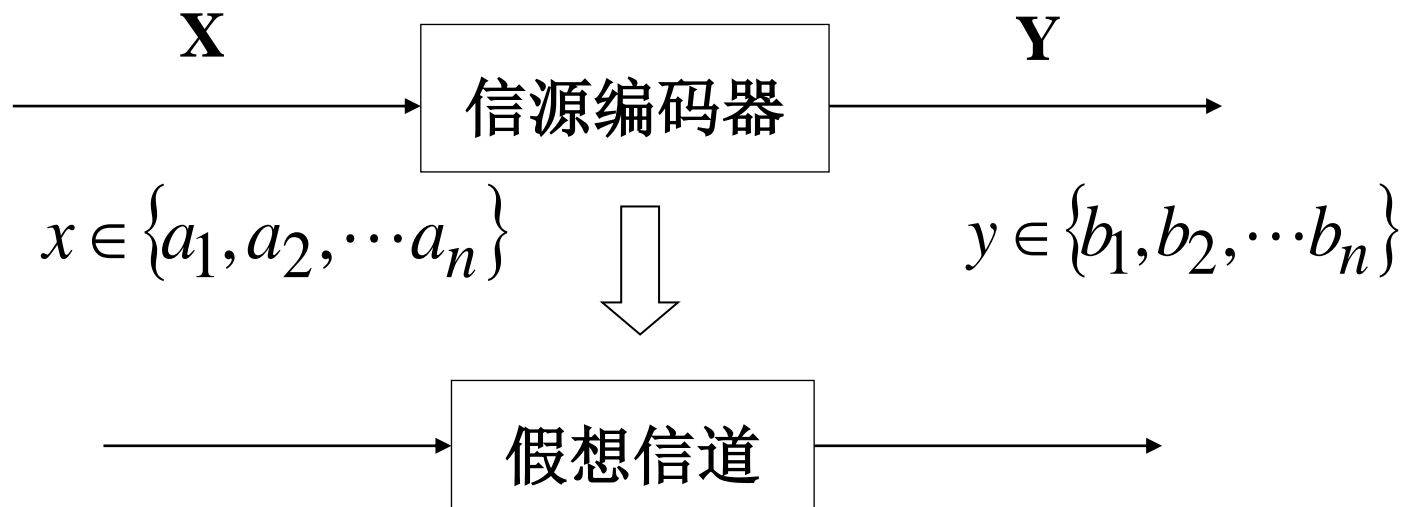
信源编码器的目的是使编码后所需的信息传输率 R 尽量小，

$$R \downarrow \longrightarrow \bar{D} \uparrow$$

给定失真的限制值 D ，使 $\bar{D} \leq D$ ，找最小 R ，

$\longrightarrow R(D)$ ，定义为信息率失真函数。

4.1.3 信息率失真函数 $R(D)$



$p(y_j/x_i)$ 信源符号编码概率 \Rightarrow 信道转移概率

将信源编码器看作信道，信源编码器输出的信息率 R 对应到信道，即为接收端 Y 需要获得的有关 X 的信息量，也就是互信息 $I(X;Y)$ 。

D允许试验信道

$$\bar{D} = \sum_{i,j} p(x_i) p(y_j / x_i) d(x_i, y_j)$$

若 $p(x_i)$ 和 $d(x_i, y_j)$ 已定，则可给出满足 $\bar{D} \leq D$ 条件的所有转移概率分布 p_{ij} ，它们构成了一个信道集合 P_D

$$P_D = \left\{ p(y_j / x_i) : \bar{D} \leq D \right\}$$

称为D允许试验信道。

信息率失真函数 $R(D)$

$$I[p(x_i), p(y_j/x_i)]$$

当 $p(x_i)$ 一定时，互信息 I 是关于 $p(y_j/x_i)$ 的U型凸函数，存在极小值(2.2节)。

在上述允许信道 P_D 中，可以寻找一种信道 p_{ij} ，使给定的信源 $p(x_i)$ 经过此信道传输后，互信息 $I(X; Y)$ 达到最小。

$$R(D) = \min_{P_D} I(X; Y)$$

$$D=? \quad p(y_j/x_i)=p_{ij}? \quad R(D)=?$$

对于离散无记忆信源， $R(D)$ 函数可写成

$$R(D) = \min_{P_{ij} \in P_D} \sum_{i=1}^n \sum_{j=1}^m p(a_i) p(b_j / a_i) \log \frac{p(b_j / a_i)}{p(b_j)}$$

$p(a_i)$, $i=1, 2, \dots, n$ 是信源符号概率分布;

$p(b_j/a_i)$, $i=1, 2, \dots, n, j=1, 2, \dots, m$ 是转移概率分布;

$p(b_j)$, $j=1, 2, \dots, m$ 是接收端收到符号概率分布。

$R(D)$ 的物理意义



无失真时: $R=H(X)$

有失真时: $R=R(D)=H(X)-H(X/Y)\leq H(X)$

$H(X/Y)$: 由于压缩编码损失的信息

对于给定信源, 在平均失真不超过失真限度 D 的条件下, 信息率容许压缩的最小值 $R(D)$

例 4-2

设信源的符号表为 $\mathbf{A}=\{a_1, a_2, \dots, a_{2n}\}$, 概率分布为 $p(a_i)=1/2n$, $i=1, 2, \dots, 2n$, 失真函数规定为

$$d(a_i, a_j) = \begin{cases} 1 & i \neq j \\ 0 & i = j \end{cases}$$

即符号不发生差错时失真为0, 一旦出错, 失真为1, 试研究在一定编码条件下信息压缩的程度。

$$R(1/2) = H(Y) = H\left(\underbrace{\frac{1}{2n}, \dots, \frac{1}{2n}}_{n-1}, \frac{1+n}{2n}\right) = \log 2n - \frac{n+1}{2n} \log(n+1)$$

\downarrow \downarrow

$H(X)$ $H(X/Y)$

可压缩的信息量

4.1.3 信息率失真函数的性质

1. $R(D)$ 函数的定义域

(1) D_{\min} 和 $R(D_{\min})$

$$D_{\min} = 0$$

$$R(D_{\min}) = R(0) = H(X)$$

对于连续信源

$$R(D_{\min}) = R(0) = H_c(x) = \infty$$

讨论

何时 $D_{\min}=0$?

- 只有当失真矩阵中每行至少有一个零元素。

何时 $R(0)=H(X)$?

- 只有当失真矩阵中每行至少有一个零，并每一列最多只有一个零。
- 否则 $R(0)$ 可以小于 $H(X)$ ，表示这时信源符号集中有些符号可以压缩、合并而不带来任何失真。

(2) D_{\max} 和 $R(D_{\max})$

$$R(D_{\max})=0$$

选择所有满足 $R(D)=0$ 中 D 的最小值，定义为 $R(D)$ 定义域的上限 D_{\max} ，即

$$D_{\max} = \min_{R(D)=0} D$$

因此可以得到 $R(D)$ 的定义域为

$$D \in [0, D_{\max}]$$

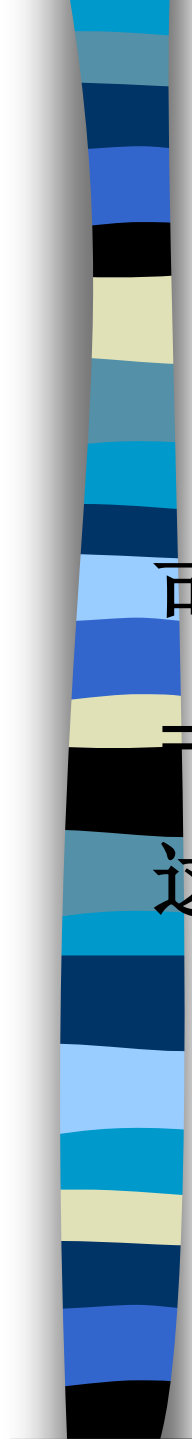
$$D_{\max}=?$$

$R(D)=0$ 就是 $I(X;Y)=0$ ，这时试验信道**输入与输出是互相独立的**，所以条件概率 $p(y_j/x_i)$ 与 x_i 无关。即 $p_{ij} = p(y_j / x_i) = p(y_j) = p_j$

$$D_{\max} = \min_{p_{ij}} D = \min_{p_{ij}} \sum_{i=1}^n \sum_{j=1}^m p_i p_{ij} d_{ij}$$

$$= \min_{p_j} \sum_{i=1}^n \sum_{j=1}^m p_i p_j d_{ij} = \min_{p_j} \sum_{j=1}^m p_j \sum_{i=1}^n p_i d_{ij}$$

需满足条件 $\sum_{j=1}^m p_j = 1$


$$D_{\max} = \min_{p_j} \sum_{j=1}^m p_j \sum_{i=1}^n p_i d_{ij}$$

从上式观察可得：在 $j=1, \dots, m$ 中，
可找到 $\sum_{i=1}^n p_i d_{ij}$ 值最小的 j ，当该 j 对应的 $p_j = 1$ ，而其余 p_j 为零时，上式右边达到最小，
这时上式可简化成

$$D_{\max} = \min_{j=1,2,\dots,m} \sum_{i=1}^n p_i d_{ij}$$

例4-3

设输入输出符号表为 $X=Y \in \{0, 1\}$ ，输入概率分布 $p(x)=\{1/3, 2/3\}$ ，失真矩阵为

$$\mathbf{d} = \begin{bmatrix} d(a_1, b_1) & d(a_1, b_2) \\ d(a_2, b_1) & d(a_2, b_2) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}$$

解：

当 $D_{\min}=0$ 时， $R(D_{\min})=H(X)=H(1/3, 2/3)$
 $=0.91$ 比特/符号，这时信源编码器无失真，
所以该编码器的转移概率为

$$P = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

当 $R(D_{\max})=0$ 时

$$\begin{aligned} D_{\max} &= \min_{j=1,2} \sum_{i=1}^2 p_i d_{ij} \\ &= \min_{j=1,2} \{p_1 d_{1j} + p_2 d_{2j}, p_1 d_{1j} + p_2 d_{2j}\} \\ &= \min_{j=1,2} \left\{ \frac{1}{3} \times 0 + \frac{2}{3} \times 1, \frac{1}{3} \times 1 + \frac{2}{3} \times 0 \right\} \\ &= \min_{j=1,2} \left\{ \frac{2}{3}, \frac{1}{3} \right\} = \frac{1}{3} \end{aligned}$$

此时输出符号概率 $p(b_1)=0$, $p(b_2)=1$,

$$a_1 \rightarrow b_2, a_2 \rightarrow b_2$$

所以这时的编码器的转移概率为 $\mathbf{P} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$

2. $R(D)$ 的下凸性

证明思路:

$$\text{设 } D = \theta D_1 + (1 - \theta) D_2, \quad (0 \leq \theta \leq 1)$$

$$\text{再证: } R(\theta D_1 + (1 - \theta) D_2) \leq \theta R(D_1) + (1 - \theta) R(D_2)$$

3. $R(D)$ 的单调递减性和连续性

$$\text{若 } D > D', \rightarrow P_D \supset P_{D'},$$

(选择 p_{ji} 的范围大)

$$R(D) = \min_{p_{ji} \in P_D} I(X; Y) \leq \min_{p_{ji} \in P_{D'}} I(X; Y) = R(D')$$

(连续性证明从略)

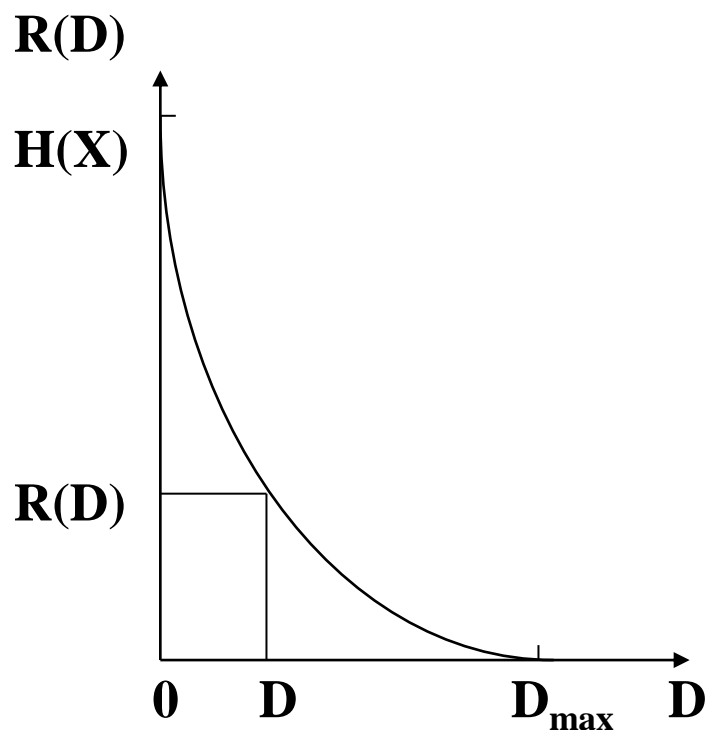
综上所述，可以得出如下结论：

$R(D)$ 是非负的实数，即 $R(D) \geq 0$ 。其定义域为 $0 \sim D_{\max}$ ，其值为 $0 \sim H(X)$ 。当 $D > D_{\max}$ 时， $R(D) \equiv 0$ 。

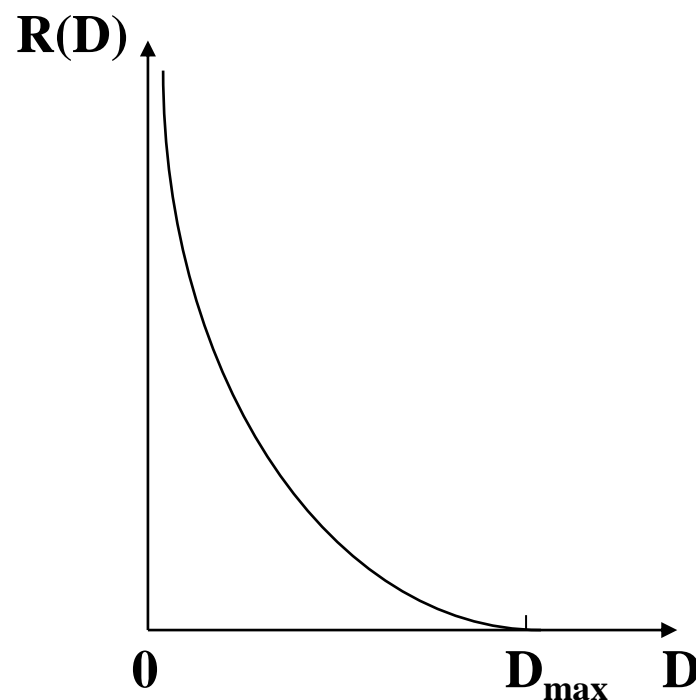
$R(D)$ 是关于 D 的下凸函数，因而也是关于 D 的连续函数。

$R(D)$ 是关于 D 的严格递减函数。容许的 D 越大，所要求的 R 越小。反之亦然。

由以上三点结论，对一般信息率失真 $R(D)$ 曲线的形态可以画出来：



离散系统



连续系统

4.1.4 R(D)与C

	信道容量C	率失真函数R(D)
研究对象	信道	信源
给定条件	信道转移概率 $p(y_j/x_i)$	信源分布 $p(x_i)$
选择参数	信源分布 $p(x_i)$	信源编码器编码方法 $p(y_j/x_i)$
限制条件	$\sum_i p(x_i) = 1$	$P_D = \{p(y_j/x_i) : \bar{D} \leq D\}$
结论	$C = \max_{p(x_i)} I(X;Y)$	$R(D) = \min_{P_D} I(X;Y)$
H(X/Y) =H(X)-I(X;Y)	噪声干扰丢失的 信息量	编码压缩损失的信 息量

4.2 离散信源和连续信源的R(D)计算

某些特殊情况下R(D)的表示式为:

(1) 当 $d(x,y)=(x-y)^2$, $p(x) = \frac{1}{\sigma\sqrt{2\pi}} e^{-\frac{x^2}{2\sigma^2}}$ 时,

$$R(D) = \log \frac{\sigma}{\sqrt{D}}$$

(2) 当 $d(x,y)=|x-y|$, $p(x) = \frac{\lambda}{2} e^{-\lambda|x|}$ 时,

$$R(D) = \log \frac{1}{\lambda D}$$

(3) 当 $d(x,y)=\delta(x,y)$, $p(x=0)=p$, $p(x=1)=1-p$ 时,

$$R(D)=H(p)-H(D)$$

这些 $R(D)$ 可画成三条曲线

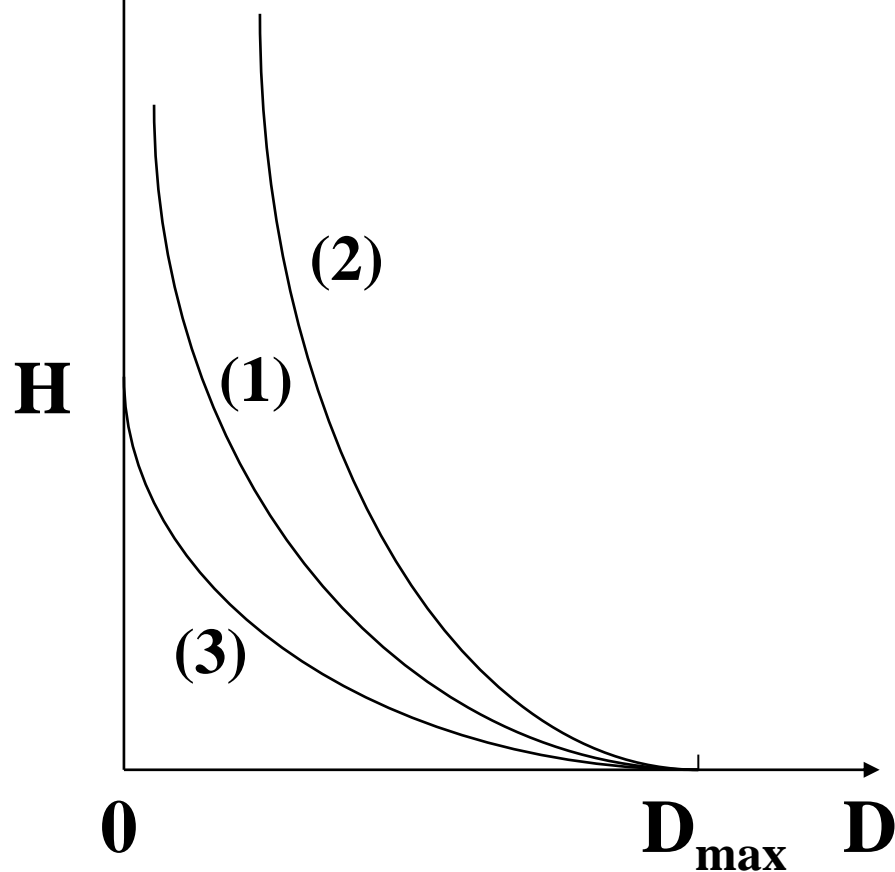


图4-5 信息率失真函数 $R(D)$

R(D)的参量求法

已知信源概率分布 p_i 和给定失真矩阵 $[d_{ij}]$, 求 $R(D)$ 。

- $I(p_{ij})$ 是 p_{ij} 的下凸函数, 但通过求条件极值难以得到 $R(D)$ 显式, 通常先求参量表示式。

$$I(X; Y) = \sum_{ij} p_i p_{ij} \log \frac{p_{ij}}{q_j} \quad (1) \quad (q_j = \sum_i p_i p_{ij})$$

$$\left\{ \begin{array}{l} D = \sum_{ij} p_i p_{ij} d_{ij} \\ \sum_{j=1}^m p_{ij} = 1, (i = 1, 2, \dots, n) \end{array} \right. \quad (2)$$

用拉格朗日乘子法有

$$\frac{\partial}{\partial \mathbf{p}_{ij}} [\mathbf{I} - s\mathbf{D} - \mu_i \sum_j \mathbf{p}_{ij}] = \mathbf{0}, (i = 1, 2, \dots, n) \quad (3)$$

$$\text{令 } \log \lambda_i = \frac{\mu_i}{p_i}$$

$$\text{可解得: } \mathbf{p}_{ij} = q_j \lambda_i \exp(sd_{ij}), (i = 1, \dots, n; j = 1, \dots, m) \quad (4)$$

$$(4)\text{式两边对}j\text{求和得 } \lambda_i = \left[\sum_l q_l \exp(sd_{il}) \right]^{-1} \quad (5)$$

$$(4)\text{式两边乘以}p_i\text{再对}i\text{求和得 } \sum_i \lambda_i p_i \exp(sd_{ij}) = 1 \quad (6)$$

解(6)式得 λ_i , 解(5)式得 q_j 。

将(4)式代入(2)式得到以s为参量的D(s)

$$\mathbf{D}(s) = \sum_{ij} \mathbf{d}_{ij} \mathbf{p}_i \mathbf{q}_j \lambda_i \exp[s \mathbf{d}_{ij}] \quad (7)$$

将(4)式代入(1)式得到以s为参量的R(s)

$$\mathbf{R}(s) = s \mathbf{D}(s) + \sum_i \mathbf{p}_i \log \lambda_i \quad (8)$$

将 λ_i 和 q_j 代入(7)式得到S(D)，再代入(8)式消去参量S，就可得到R(D)。

注意： q_j 应确保为非负，否则计算失效。

例4-5 二元信源的R(D)函数

已知: $P(a_1)=p$, $P(a_2)=1-p$, $p \leq 1/2$, $[d_{ij}] = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}$

求: $R(D)$

解: (1) $D_{\min}=0$, $R(0)=H(X)=H(p)$, $P = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$

$$(2) D_{\max} = \min_j \sum_i p_i d_{ij} = \min_j [(1-p), p] = p$$

$$R(D_{\max})=0, \quad P = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

(3) 当 $0 < D < D_{\max}$ 时, 用参量法:

解(6)式方程组可求得:

$$\lambda_1 = \left[(1 + e^s) p \right]^{-1}, \lambda_2 = \left[(1 + e^s)(1 - p) \right]^{-1}$$

解(5)式方程组可求得:

$$q_1 = \frac{p - (1 - p)e^s}{1 - e^s}, q_2 = \frac{(1 - p)pe^s}{1 - e^s}$$

代入(7)、(8)式得:

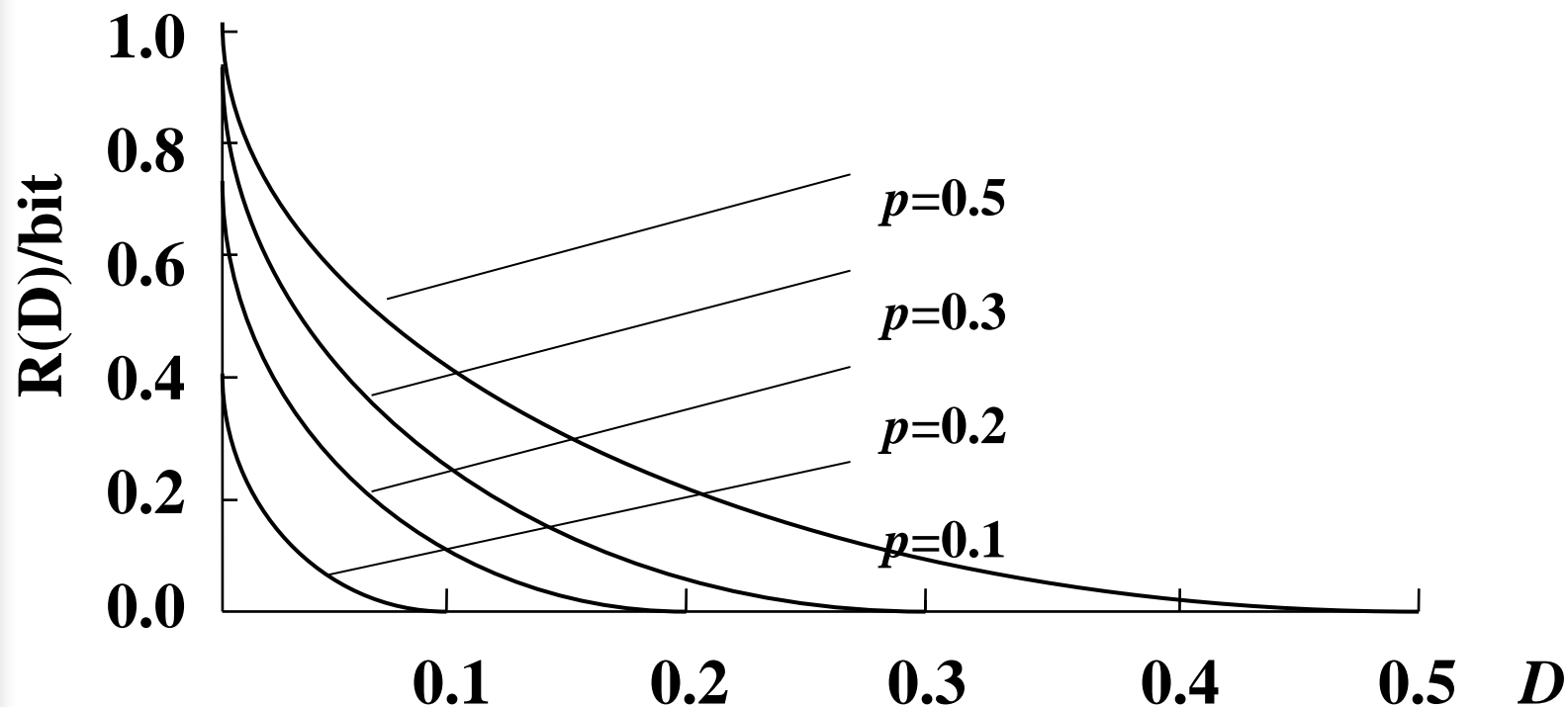
$$D(s) = \frac{e^s}{1 + e^s}, R(s) = \frac{e^s}{1 + e^s} - \log(1 + e^s) + H(p)$$

消去 s 得:

从(4)式得:

$$R(D) = H(p) - H(D)$$

$$P = \begin{bmatrix} 1-D & D \\ D & 1-D \end{bmatrix}$$



■ $R(D)=H(p)-H(D)$, p 为参数

■ 信源分布越均匀， $R(D)$ 越大，信源压缩的可能性越小；

■ 信源分布不均匀，冗余度大， $R(D)$ 小，信源压缩的可能性越大；

总结

第4章



无失真时: $R=H(X)$

有失真时: $R=R(D)=H(X)-H(X/Y)\leq H(X)$

$H(X/Y)$: 由于压缩编码损失的信息

$$R(D) = \min_{p_{ij} \in P_D} I(X; Y)$$

总结

失真函数 $d(x_i, y_j)$

平均失真 \bar{D}

信息率失真函数 $R(D)$

$$R(D) = \min_{P_D} I(X; Y) \quad P_D = \{p(y_j / x_i) : \bar{D} \leq D\}$$

$$D_{\min} = 0, \quad R(D_{\min}) = R(0) = H(X)$$

$$D_{\max} = \min_{R(D)=0} D \quad R(D_{\max}) = 0$$

总结

$R(D)$ 的性质

1. $R(D)$ 是非负的实数，即 $R(D) \geq 0$ 。
2. 其定义域为 $0 \sim D_{\max}$ ，其值域为 $0 \sim H(X)$ 。当 $D > D_{\max}$ 时， $R(D) \equiv 0$ 。
3. $R(D)$ 是下凸的、连续的、严格递减的函数。