第三章 信道与信道容量

- 第三章 信道与信道容量
 - 3.1 信道的数学模型
 - 基本数学模型
 - 无干扰信道 (无噪声)
 - 有干扰无记忆信道
 - 二进制离散对称信道 (Binary Symmetric Channel, BSC)
 - 离散无记忆信道 (Discrete Memoryless Channel, DMC)
 - 离散输入、连续输出信道
 - 波形信道
 - 因此无记忆时重点讨论单符号信道!
 - 有干扰有记忆信道
 - 信道容量的定义
 - 3.2 离散单个符号信道及其容量
 - 无干扰离散信道
 - 无噪无损信道: n = m, X、Y——对应
 - 无噪有损信道: n > m, 多个X对应一个Y
 - 有噪无损信道: n < m, 一个X对应多个Y
 - 对称离散无记忆信道
 - 准对称离散无记忆信道
 - 矩阵分解法
 - 一般离散无记忆信道
 - 3.3 离散序列信道及其容量
 - 信道模型与符号定义
 - 无记忆离散序列信道
 - 独立并联信道
 - 有记忆离散序列信道
 - 3.4 连续信道及其容量
 - 连续单符号加性信道
 - 加性高斯信道
 - 加性非高斯信道
 - 多维无记忆加性连续信道
 - 限时限频限功率加性高斯白噪声信道

- 波形信道, 限时(t B), 限频(W)
- 加性高斯白噪声
- 低频带宽受限通信系统
- 。 3.5 多输入多输出信道及其容量
- 。 3.6 信源与信道的匹配

3.1 信道的数学模型

基本数学模型

$$\vec{X} = (X_1, X_2, \dots, X_i, \dots)$$
 信道 $\vec{Y} = (Y_1, Y_2, \dots, Y_j, \dots)$ $X_i \in A = \{a_1, a_2, \dots, a_n\}$ $Y_j \in B = \{b_1, b_2, \dots, b_m\}$

- $ec{X}=(X_1,X_2,\cdots,X_i,\cdots)$, $X_i\in A=\{a_1,a_2,\cdots,a_n\}$ 为输入;
- $ec{Y}=(Y_1,Y_2,\cdots,Y_j,\cdots)$, $Y_j\in B=\{b_1,b_2,\cdots,b_m\}$ 为输出。
- 用条件概率(转移概率) $p(\vec{Y}|\vec{X})$ 来描述输入、输出之间的依赖关系。

无干扰信道 (无噪声)

• $ec{Y}=f(ec{X})$,已知 $ec{X}$ 就能确知 $ec{Y}$

$$p(ec{Y}|ec{X}) = egin{cases} 1, & ec{Y} = f(ec{X}) \ 0, & ec{Y}
eq f(ec{X}) \end{cases}$$

• 例子:

 \circ 当输入 a_1 对应输出 b_1 ,输入 a_2 对应输出 b_2 时,转移概率矩阵 $P=egin{bmatrix}1&0\0&1\end{bmatrix}$

$$\begin{array}{c} a_1 \\ \circ \\ \circ \\ \bullet \\ a_2 \end{array} \qquad \begin{array}{c} b_1 \\ \circ \\ \bullet \\ \bullet \end{array} \qquad \begin{array}{c} P = \begin{bmatrix} 1 & \circ \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

有干扰无记忆信道

• 无记忆:

$$p(ec{Y}|ec{X}) = p(y_1|x_1)p(y_2|x_2)\cdots p(y_l|x_l)$$

• 只需分析单个符号的转移概率 $p(y_i|x_i)$

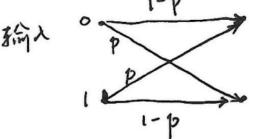
二进制离散对称信道 (Binary Symmetric Channel, BSC)

- 输出 $Y \in B = \{0, 1\}$

•
$$BSC$$
 $\begin{cases} p(Y=0|X=1) = p(Y=1|X=0) = p\\ p(Y=1|X=1) = p(Y=0|X=0) = 1-p \end{cases}$

• 其中p为错误概率,其转移关系和转移概率矩阵如下:

16



输出

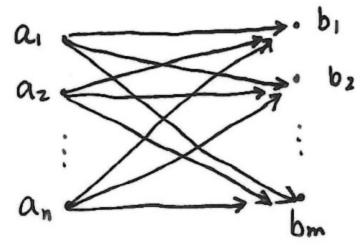
$$P = \begin{bmatrix} 1-b & b \\ b & 1-b \end{bmatrix}$$

离散无记忆信道 (Discrete Memoryless Channel, DMC)

- 输出 $Y \in \{b_1, b_2, \cdots, b_m\}$

• 特移概率矩阵
$$P=[p(b_j|a_i)]=[p_{ij}]_{n imes m}=egin{bmatrix} p_{11}&p_{12}&\cdots&p_{1m}\ dots&&&&\ \vdots&&&&\ p_{n1}&p_{n2}&\cdots&p_{nm}\end{bmatrix}_{n imes m}$$

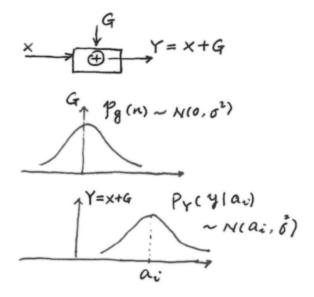
• 并且满足 $\sum_{j=1}^{m} p(b_j|a_i) = 1$, $i = 1, 2, \cdots, n$



• 二进制离散对称信道 (BSC) 是离散无记忆信道 (DMC) 的特例

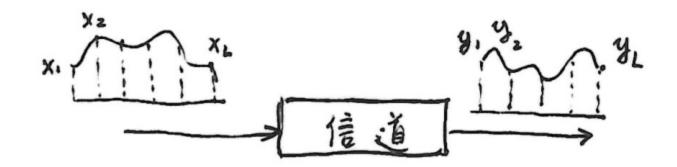
离散输入、连续输出信道

- 信道模型为Y=X+G,其中 $G\in\{-\infty,+\infty\}$, $p_G(n)\sim N(0,\sigma^2)$
- ullet 条件概率密度 $p_Y(y|a_i)\sim N(a_i,\sigma^2)=rac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}}e^{-rac{(y-a_i)^2}{2\sigma^2}}$
- 图例:



波形信道

- 当 t_B 、 f_m 受限, $L=2t_Bf_m$ 时
- 输入 $\vec{X}=(X_1,X_2,\cdots,X_L)$
- 输出 $\vec{Y}=(Y_1,Y_2,\cdots,Y_L)$



• **时间离散,取值连续的多维连续信道**,信道转移概率密度函数为:

$$p_Y(ec{y}|ec{x}) = p_y(y_1,y_2,\cdots,y_L|x_1,x_2,\cdots,x_L)$$

• 连续无记忆信道:

$$p_Y(ec{y}|ec{x}) = p_y(y_1|x_1)p_y(y_2|x_2)\cdots p_y(y_L|x_L) = \prod_{l=1}^L p_Y(y_l|x_l)$$

因此无记忆时重点讨论单符号信道!

- 信道模型为 y(t) = x(t) + n(t)
- 其中 n(t) 为加性噪声,与信号 x(t) 相互独立

 $\frac{\chi(x)}{\eta(x)} = \chi(x) + \eta(x)$

• 根据概率关系有:

$$p_{X,Y}(x,y) = p_{X,n}(x,n) = p_X(x)p_n(n) \ p_Y(y|x) = rac{p_{X,Y}(x,y)}{p_X(x)} = rac{p_{X,n}(x,n)}{p_X(x)} = p_n(n)$$

• 进一步考虑条件熵:

$$egin{aligned} H_c(Y|X) &= -\iint_R p_{X,Y}(x,y) \log p_Y(y|x) dx dy \ &= -\int_R p_X(x) dx \int_R p_Y(y|x) \log p_Y(y|x) dy \ &= -\int_R p_n(n) \log p_n(n) dn \ &= H_c(n) \end{aligned}$$

条件熵 $H_c(Y|X)$ 称为**噪声熵**

• 在加性多维连续信道中

$$ec{y}=ec{x}+ec{n}$$

。 同理有 $p_{ec{y}}(ec{y}|ec{x}) = p_n(ec{n})$, $H_c(ec{y}|ec{x}) = H_c(ec{n})$

有干扰有记忆信道

略

信道容量的定义

• 定义信道的**信息传输率** R 为信道中平均每个符号所传输的信息量:

$$R = I(X;Y) = H(X) - H(X|Y)$$
 bit/信道符号 $= H(Y) - H(Y|X)$

• 设T为信道中符号的平均传输时间,定义**信息传输速率**:

$$R_t = rac{R}{T} = rac{I(X;Y)}{T} \quad ext{bit}/ ext{$rac{R}{T}$}$$

 \circ I(X;Y) 是输入符号分布概率 $p(a_i)$ 和信道转移概率 $p(b_i|a_i)$ 的函数,即

$$I(X;Y) = f(p(a_i), p(b_i|a_i))$$

• 对于某特定信道, $p(b_j|a_i)$ 确定,则 I(X;Y) 是关于 $p(a_i)$ 的凹函数(\cap 型上凸函数),也即可以找到某种概率分布 $p(a_i)$,使 I(X;Y) 达到最大,该最大值为**信道容量**:

$$C = \max_{p(a_i)} I(X;Y)$$
 bit/符号

 \circ 若符号传送时间周期为 T 秒,则**单位时间信道容量**为:

$$C_t = C/T$$
 bit/

对于固定信道参数信道,信道容量是个定值。实际传输时能否提供最大传输能力,取决于输入端的概率分布,定义信道绝对冗余度和相对冗余度:

信道绝对冗余度 =
$$C - I(X; Y)$$

信道相对冗余度 =
$$1 - \frac{I(X;Y)}{C}$$

3.2 离散单个符号信道及其容量

无干扰离散信道

- 信道输入 $X \in A = \{a_1, a_2, \cdots, a_n\}$
- 输出 $Y \in B = \{b_1, b_2, \cdots, b_m\}$

无噪无损信道: n = m, X、Y——对应

• 输入输出关系:

• 转移概率矩阵
$$P=\{p(y_j|x_i)\}=egin{bmatrix}1&0&\cdots&\0&1&\cdots&\ dots&dots&\ddots&\ dots&dots&\ddots&\ \end{bmatrix}$$
 , $p(x_i|y_j)\in\{0,1\}$.

• 噪声熵与疑义度:

$$H(Y|X) = H(X|Y) = 0$$

互信息:

$$I(X;Y) = I(Y;X) = H(X) = H(Y)$$

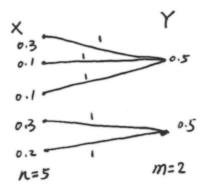
当输入符号等概率分布时,I(X;Y)最大。

信道容量:

$$C = \max_{p(a_i)} I(X;Y) = \max_{p(a_i)} H(X) = \log n$$

无噪有损信道: n > m, 多个X对应一个Y

• 输入输出关系:



- 多个输入对应一个输出, 即n > m
- 噪声熵:

$$H(Y|X) = \sum_{i,j} p(a_i,b_j) \log p(b_j|a_i) = 0$$

• 疑义度:

$$H(X|Y) = \sum_{i,j} p(a_i,b_j) \log p(a_i|b_j)
eq 0$$

互信息:

$$I(X;Y) = H(X) - H(X|Y) = H(Y) - H(Y|X) = H(Y) \neq 0$$

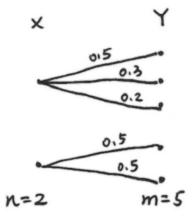
其中H(Y|X)=0, $H(X|Y)\neq 0$ 由此可得H(X)=H(Y)+H(X|Y), 所以 $H(X)\geq H(Y)$ 。

信道容量:

$$C = \max_{p(a_i)} I(X;Y) = \max_{p(a_i)} H(Y) \stackrel{?}{=} \log m$$

有噪无损信道: n < m, 一个X对应多个Y

• 输入输出关系:



- 信道噪声使一个输入对应多个输出, n < m
- 噪声熵:

$$H(Y|X) = \sum_{i,j} p(a_i,b_j) \log p(b_j|a_i)
eq 0$$

疑义度:

$$H(X|Y) = \sum_{i,j} p(a_i,b_j) \log p(a_i|b_j) = 0$$

• 互信息:

$$I(X;Y) = H(X) - H(X|Y) = H(Y) - H(Y|X) = H(X) \neq 0$$

其中H(X|Y)=0, $H(Y|X)\neq 0$ 由此可得H(Y)=H(X)+H(Y|X),所以 $H(Y)\geq H(X)$ 。

信道容量:

$$C = \max_{p(a_i)} I(X;Y) = \max_{p(a_i)} H(X) = \log n$$

对称离散无记忆信道

• 以下是两个转移概率矩阵示例:

$$\begin{bmatrix} \frac{1}{3} & \frac{1}{3} & \frac{1}{6} & \frac{1}{6} \\ \frac{1}{6} & \frac{1}{6} & \frac{1}{3} & \frac{1}{3} \end{bmatrix}_{2\times 4} \begin{bmatrix} \frac{1}{2} & \frac{1}{3} & \frac{1}{6} \\ \frac{1}{6} & \frac{1}{2} & \frac{1}{3} \\ \frac{1}{3} & \frac{1}{6} & \frac{1}{2} \end{bmatrix}_{3\times 3}$$

- 对称特性判断:
 - 。 若每一行包含相同元素, 称为输入对称
 - 若每一列包含相同元素, 称为输出对称

- 当行列都对称时,为对称DMC(离散无记忆信道)。
- 相关信息论公式:
 - 互信息:

$$I(X;Y) = H(X) - H(X|Y) = H(Y) - H(Y|X)$$

条件熵:

$$egin{aligned} H(Y|X) &= -\sum_{i,j} p(a_i,b_j) \log p(b_j|a_i) \ &= -\sum_{i,j} p(a_i) p(b_j|a_i) \log p(b_j|a_i) \ &= -\sum_{i} p(a_i) \sum_{j} p(b_j|a_i) \log p(b_j|a_i) \ &= \sum_{i} p(a_i) H(Y|a_i) \ &= H(Y|a_i), \;\; i = 1, 2, \cdots, n \end{aligned}$$

信道容量:

$$C = \max_{p(a_i)} I(X;Y) = \max_{p(a_i)} H(Y) - H(Y|X) = \max_{p(a_i)} H(Y) - H(Y|a_i)$$

- 当输入符号等概率分布, 即 $p(a_i) = \frac{1}{n}$ 时:
 - $ullet p(b_j) = \sum_i p(a_i) p(b_j|a_i) = rac{1}{n} \sum_i p(b_j|a_i) = rac{1}{n} \sum_i rac{n}{m} = rac{1}{m}$
 - $\circ H(Y) = -\sum_j p(b_j) \log p(b_j) = \sum_j rac{1}{m} \log m = m rac{1}{m} \log m = \log m$
 - 信道容量

$$C = \log m - H(Y|a_i)$$

- 。 其中m为输出符号Y数目, $i=1,\cdots,n$
- 一般离散无记忆模k加性噪声信道
 - 。 信道模型: $Y=X\oplus Z \bmod k$,其中 $X,Y,Z\in\{0,1,\cdots,k-1\}$
 - 图例:

- \circ 加性噪声,有 p(y|x) = p(z)
 - 条件熵:

$$egin{aligned} H(Y|X) &= -\sum_{x,y} p(x) p(y|x) \log p(y|x) \ &= -\sum_{x,z} p(x) p(z) \log p(z) \ &= -\sum_{x} p(x) \sum_{z} p(z) \log p(z) \ &= H(Z) \end{aligned}$$

■ 信道容量:

$$C = \max_{p(x)} H(Y) - H(Y|X)$$
 $= \max_{p(x)} H(Y) - H(Z)$
 $= \log k - H(Z)$ (对称性)

○ 例题:

准对称离散无记忆信道

以下是两个转移概率矩阵示例:

$$P_1 = egin{bmatrix} rac{1}{3} & rac{1}{3} & rac{1}{6} & rac{1}{6} \ rac{1}{6} & rac{1}{3} & rac{1}{6} & rac{1}{3} \end{bmatrix}_{2 imes 4} \quad P_2 = egin{bmatrix} 0.7 & 0.1 & 0.2 \ 0.2 & 0.1 & 0.7 \end{bmatrix}_{2 imes 3}$$

- 信道特性:
 - 矩阵中**各行元素相同,但各列元素不同**,这种信道称为**准对称DMC(离散无记忆信道)**。
- 相关信息论公式:
 - 。 因为各行元素相同,所以 $H(Y|X)=H(Y|a_i)$,其中 $i=1,2,\cdots,n$
 - 这表明在给定不同输入符号 *a_i* 时,输出的条件熵是相同的
 - 。 由于各列元素不同,信道的输入和输出分布概率可以不同,并且 $H(Y) \leq \log m$ (m为输出符号的数目)

○ 信道容量:

$$egin{aligned} C &= \max_{p(x)}[H(Y) - H(Y|X)] \ &\leq \log m - H(Y|a_i) \ &= \log m + \sum_{j=1}^m p_{ij} \log p_{ij} \end{aligned}$$

其中 $i=1,2,\cdots,n$, p_{ij} 是转移概率矩阵中的元素

■ 这给出了准对称离散无记忆信道容量的一个**上限估计**

矩阵分解法

- 转移矩阵分解:
 - 将准对称转移概率矩阵按概率列分成若干个互不相交的对称的子集。例如:

$$P_1 = \begin{bmatrix} \frac{1}{3} & \frac{1}{3} & \frac{1}{6} & \frac{1}{6} \\ \frac{1}{6} & \frac{1}{3} & \frac{1}{6} & \frac{1}{3} \end{bmatrix}$$
可分解成 $\begin{bmatrix} \frac{1}{3} & \frac{1}{6} & \frac{1}{3} \end{bmatrix}$, $\begin{bmatrix} \frac{1}{3} \\ \frac{1}{3} \end{bmatrix}$, $\begin{bmatrix} \frac{1}{6} \\ \frac{1}{6} \end{bmatrix}$

$$P_2 = egin{bmatrix} 0.7 & 0.1 & 0.2 \ 0.2 & 0.1 & 0.7 \end{bmatrix}$$

可分解成
$$\begin{bmatrix} 0.7 & 0.2 \\ 0.2 & 0.7 \end{bmatrix}$$
, $\begin{bmatrix} 0.1 \\ 0.1 \end{bmatrix}$ 。

- 信道容量:
 - 可以证明, 当**输入等概率分布**时, 可达到信道容量。

$$C=\log n-H(P_1',P_2',\cdots,P_m')-\sum_{k=1}^r N_k\log M_k$$

- 。 其中:
 - n为输入符号个数。
 - P'_1, P'_2, \dots, P'_m 是原转移概率矩阵P中一行的元素。
 - N_k 是第k个子矩阵中行元素之和。
 - M_k 是第k个子矩阵中列元素之和。
 - *r*是子矩阵个数。

一般离散无记忆信道

- 转移概率p(y|x)固定
- 信道容量:

$$C = \max_{p(x)} I(X;Y) = \max_{p(x)} I(p(x),p(y|x))$$

即求互信息I(X;Y)关于输入概率分布p(x)的极大值。

• 互信息:

$$egin{aligned} I(X;Y) &= \sum_i p(a_i) I(a_i;Y) \ &= \sum_i p(a_i) \sum_j p(b_j|a_i) \log rac{p(a_i|b_j)}{p(a_i)} \end{aligned}$$

- 为使I(X;Y)达到最大,输入符号概率集 $\{p(a_i)\}$ 必须满足的**充分和必要条件**是:
 - \circ 对于所有 $p(a_i)>0$ 的符号 a_i ,有 $I(a_i;Y)=C$
 - \circ 对于所有 $p(a_i)=0$ 的符号 a_i ,有 $I(a_i;Y)\leq C$
 - \circ 这意味着除概率为0的符号 a_i 外,每个符号 a_i 对Y提供相同的互信息
- 注意: 最佳输入分布不唯一!
- 例题:

例3-8 如图阿示离散信道, 输入符号集为 {a1, a2, a3, a4, a5}, 输出符号集为 {b1, b2} **起信道容量和最佳输人符号分布概率。**

$$I(a_{i}; Y) = \sum_{j} p(b_{j} | a_{i}) I(a_{i}; b_{j})$$

$$= \sum_{j} p(b_{j} | a_{i}) \log \frac{p(a_{j} | b_{j})}{p(a_{i})} = \sum_{j} p(b_{j} | a_{i}) \log \frac{p(b_{j} | a_{i})}{p(b_{j})}$$

$$I(a_{i}; Y) = \log \frac{1}{p(b_{i})}$$

$$I(a_{2}; Y) = \log \frac{1}{p(b_{i})}$$

$$I(a_{3}; Y) = o.5 \log \frac{o.5}{p(b_{i})} + o.5 \log \frac{o.5}{p(b_{2})}$$

$$I(a_{3}; Y) = bog \frac{1}{p(b_{2})}$$

$$I(a_{3}; Y) = \log \frac{1}{p(b_{2})}$$

图 最佳输入符号分布:

$$\begin{array}{lll}
\overline{p(a_1)} + p(a_2) + p(a_3) = 0.5 & p(a_1) = p(a_2) = p(a_4) = p(a_5) = \overline{\psi} \\
p(a_4) + p(a_5) + p(a_3) = 0.5 & \Rightarrow \overline{\psi} \\
p(a_3) = 0 & p(a_1) = p(a_5) = \overline{\psi} \\
p(a_1) + p(a_2) + p(a_3) + p(a_4) + p(a_5) = 1
\end{array}$$

最佳 输入分布不唯一。

3.3 离散序列信道及其容量

信道模型与符号定义

 $\vec{X} = (X_1, X_2, \dots, X_L)$ $\vec{X} = (X_1, X_2, \dots, X_L)$ $\vec{Y} = (Y_1, Y_2, \dots, Y_L)$ $\vec{Y} = (Y_1, Y_2, \dots, Y_L)$ $\vec{Y} = \{b_1, b_2, \dots, b_m\}$

- 输入矢量为 $ec{X}=(X_1,X_2,\cdots,X_L)$,其中 $X_l\in\{a_1,a_2,\cdots,a_n\}$
- 输出矢量为 $ec{Y}=(Y_1,Y_2,\cdots,Y_L)$,其中 $Y_l\in\{b_1,b_2,\cdots,b_m\}$
- 条件概率表示为 $p(\vec{Y}|\vec{X})$, 即给定输入 \vec{X} 时输出 \vec{Y} 的概率。

无记忆离散序列信道

• 对于无记忆离散序列信道:

$$p(ec{Y}|ec{X}) = p(Y_1,\cdots,Y_L|X_1,\cdots,X_L) = \prod_{l=1}^L p(Y_l|X_l)$$

。 若信道是平稳的:

$$p(ec{Y}|ec{X}) = (p(y|x))^L = p^L(y|x)$$

• 互信息与信道容量:

$$egin{aligned} I(ec{X};ec{Y}) &= H(ec{X}) - H(ec{X}|ec{Y}) = \sum p(ec{X},ec{Y})\lograc{p(ec{X}|ec{Y})}{p(ec{X})} \ &= H(ec{Y}) - H(ec{Y}|ec{X}) = \sum p(ec{X},ec{Y})\lograc{p(ec{Y}|ec{X})}{p(ec{Y})} \end{aligned}$$

○ 信道无记忆时:

$$I(ec{X};ec{Y}) \leq \sum_{l=1}^{L} I(X_l;Y_l)$$

輸入矢量^X中各分量相互独立时:

$$I(ec{X};ec{Y}) \geq \sum_{l=1}^{L} I(X_l;Y_l)$$

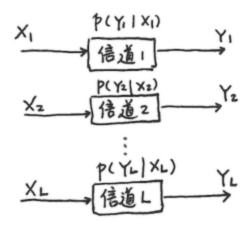
 \circ **当输入矢量** \vec{X} **独立且信道无记忆时**,上述两个性质统一取等号,此时**信道容量**:

$$egin{aligned} C_L &= \max_{p(x)} I(ec{X}; ec{Y}) = \max_{p(x)} \sum_{l=1}^L I(X_l; Y_l) \ &= \sum_{l=1}^L \max_{p(x)} I(X_l; Y_l) = \sum_{l=1}^L C_l \end{aligned}$$

- $lacksymbol{\bullet}$ 当信道平稳时 $C_L=LC_1$
- ullet 一般情况下, $I(ec{X};ec{Y}) \leq LC_1$,其中 C_1 是单个时刻的信道容量
- 信道无记忆且输入矢量无记忆时,相当于对单个信道进行L次扩展的信道,也相当于L个独立的信道并联在一起。

独立并联信道

• 图例:



• 每个信道输出 Y_l 只与本信道的输入 X_l 有关,即:

$$p(Y_1, Y_2, \cdots, Y_L | X_1, X_2, \cdots, X_L) = p(Y_1 | X_1) p(Y_2 | X_2) \cdots p(Y_L | X_L)$$

信道无记忆, 并且有

$$I(ec{X};ec{Y}) \leq \sum_{l=1}^{L} I(X_l;Y_l)$$

• 并联信道容量

$$C_{12\cdots L} = \max I(ec{X}; ec{Y}) \leq \sum_{l=1}^{L} C_{l}$$

• 当输入符号 X_l 相互独立,且 $p(X_1, X_2, \dots, X_L)$ 达到最佳分布时,容量最大,此时:

$$C_{12\cdots L} = \sum_{l=1}^L C_l$$

有记忆离散序列信道

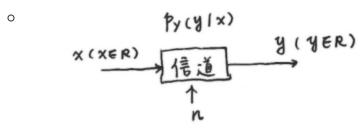
有记忆的离散序列信道复杂得多,不作介绍。

3.4 连续信道及其容量

连续单符号加性信道

加性高斯信道

信道模型:



$$\circ y = x + n$$

$$\circ$$
 n : 加性噪声, $P_n(n) \sim N(0,\sigma^2) = rac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} e^{-rac{n^2}{2\sigma^2}}$ 。

微分熵:

$$H_c(n) = -\int_{-\infty}^{+\infty} P_n(n) \log P_n(n) dn = rac{1}{2} \log(2\pi e \sigma^2)$$

• 互信息:

$$I(X;Y) = H_c(X) - H_c(X|Y)$$

= $H_c(Y) - H_c(Y|X)$

信道容量:

$$egin{aligned} C &= \max_{p(x)} I(X;Y) = \max_{p(x)} [H_c(Y) - H_c(Y|X)] \ &= \max_{p(x)} H_c(Y) - rac{1}{2} \log(2\pi e \sigma^2) \end{aligned}$$

其中 $H_c(Y|X)$ 是噪声熵,由于x与n相独立,所以p(y|x)=p(x+n|x)=p(n),所以 $H_c(Y|X)=H_n(n)=\frac{1}{2}\log(2\pi e\sigma^2)$ 。

求 H_c(Y) 最大值:

$$y = x + n, y \in (-\infty, +\infty)$$
, y 是功率受限信号
 $\Rightarrow Y$ 正态分布时熵最大
 $\Rightarrow Y$ 正态分布时信道容量最大

• y 的功率 P (其中S是輸入信号 x 的平均功率, σ^2 是噪声功率)

$$P = S + \sigma^2$$

- \circ 若 $P_Y(y) \sim N(0,P)$, $P_n(n) \sim N(0,\sigma^2)$, x=y-n , 则 $P_X(x) \sim N(0,S)$ 。
- \circ 当输入 X 是均值为 0,方差为 S 的高斯分布时,**信息传输率**达最大,等于**信道容量**:

$$egin{aligned} C &= rac{1}{2} \log(2\pi e P) - rac{1}{2} \log(2\pi e \sigma^2) \ &= rac{1}{2} \log rac{P}{\sigma^2} \ &= rac{1}{2} \log \left(1 + rac{S}{\sigma^2}
ight) \ &= rac{1}{2} \log(1 + SNR) \quad bit/$$
符号

其中 $SNR = rac{S}{\sigma^2}$, $SNR_{dB} = 10 \log_{10} SNR$ 。

加性非高斯信道

• 对于加性、均值为 0、平均功率为 σ^2 的非高斯信道:

$$C = \max(H_c(Y) - H_c(n))$$

• 高斯分布时:

$$H_c(Y)_{max} = rac{1}{2} \log(2\pi e P)$$

$$H_c(n)_{max} = rac{1}{2} \log(2\pi e P \sigma^2)$$

• 满足:

$$rac{1}{2}\log 2\pi eP - rac{1}{2}\log(2\pi e\sigma^2) \leq C \leq rac{1}{2}\log(2\pi eP) - H_c(n)$$

多维无记忆加性连续信道

信道模型:

$$\vec{R} = (n_1, n_2, ..., n_L)$$

$$\vec{X} \xrightarrow{N_1} Y_1 = X_1 + n_1$$

$$\Rightarrow \qquad X_2 \xrightarrow{N_2} Y_2 = X_2 + n_2$$

$$\vec{X} = (X_1, X_2, ..., X_L)$$

$$\vec{Y} = (Y_1, Y_2, ..., Y_L)$$

$$X_L \xrightarrow{N_L} T_L$$

$$X_L \xrightarrow{N_L} T_L$$

- \circ 输入X的总功率 $P=\sum_{l=1}^{L}P_{l}$, P_{l} 是第l个输入信号的功率
 - σ_l^2 是第l个噪声的功率
- 。 信道无记忆

$$p(ec{y}|ec{x}) = \prod_{l=1}^L p(y_l|x_l)$$

。 加性噪声各时刻独立

$$p_n(ec{n}) = p_y(ec{y}|ec{x}) = \prod_{l=1}^L p_n(n_l) \quad n_l \sim N(0,\sigma_l^2)$$

• 互信息:

$$I(ec{X};ec{Y}) \leq \sum_{l=1}^L I(X_l;Y_l) \leq \sum_{l=1}^L rac{1}{2} \log(1 + rac{P_l}{\sigma_l^2})$$

信道容量:

$$C = \max_{p(x)} I(ec{X}; ec{Y}) = \sum_{l=1}^L rac{1}{2} \log(1 + rac{P_l}{\sigma_l^2}) \quad ext{bit}/L$$
 学列

当且仅当输入随机变量 \vec{X} 中各分量统计独立,且均值为0,方差为 P_l 的高斯分布时,才能达到此容量。

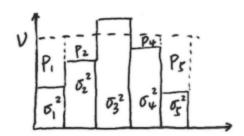
1. L 个高斯噪声每个单元时刻噪声功率相等, $\sigma_l^2=\sigma^2$, $l\in\{1,2,\cdots,L\}$,有

$$C = \frac{L}{2}\log(1 + \frac{S}{\sigma^2})$$
 , $S = \frac{P}{L}$

 $ec{X}$ 的各分量满足 N(0,S) 分布时,达到信道容量。

2. L **个高斯噪声均值为0,方差不同且为** σ_l^2 **时**,若输入信号的总平均功率受限,即

$$E\left[\sum_{l=1}^{L}x_{l}^{2}
ight] = \sum_{l=1}^{L}E[x_{l}^{2}] = \sum_{l=1}^{L}P_{l} = P$$



怎样合理分配各单元时刻的信号平均功率,才能使信道传输率最大?
 用拉格朗日乘数法,作辅助函数

$$f(P_1, P_2, \cdots, P_L) = \sum_{l=1}^L rac{1}{2} \log(1 + rac{P_l}{\sigma_l^2}) + \lambda \sum_{l=1}^L P_l$$

对第一项求最大, 第二项为约束条件

$$\Rightarrow rac{\partial f()}{\partial P_l} = 0$$
 , $\ l = 1, 2, \cdots, L$

得

$$egin{aligned} rac{1}{2}rac{1}{P_l+\sigma_l^2}+\lambda&=0 \quad,\quad l=1,2,\cdots,L \ \Rightarrow P_l+\sigma_l^2&=-rac{1}{2\lambda} \quad,\quad l=1,2,\cdots,L \end{aligned}$$

令各时刻信道输出总功率(信号功率 P_l + 噪声功率 σ_l^2)相等,设为 V

$$V = \frac{P + \sum_{l=1}^{L} \sigma_l^2}{L}$$

当 $P_l=V-\sigma_l^2=rac{P+\sum_{l=1}^L\sigma_l^2}{L}-\sigma_l^2$, $l=1,2,\cdots,L$ 时,信道传输率达到最大

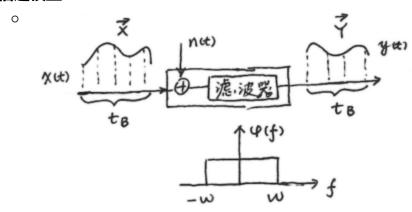
$$egin{aligned} C &= \sum_{l=1}^{L} rac{1}{2} \log (1 + rac{P_l}{\sigma_l^2}) = rac{1}{2} \sum_{l=1}^{L} \log rac{P + \sum_{l=1}^{L} \sigma_l^2}{L \sigma_l^2} \ &= rac{1}{2} \sum_{l=1}^{L} \log rac{V}{\sigma_l^2} \end{aligned}$$

若 σ_l^2 太大,大于 V,则置 $P_l=0$,然后重新调整功率分配,直到 P_l 不再出现负值。

限时限频限功率加性高斯白噪声信道

波形信道,限时 t_B ,限频 W

• 信道模型:



• 互信息:

$$egin{aligned} I(x(t);y(t)) &= \lim_{L o \infty} I(ec{X};ec{Y}) \ &= \lim_{L o \infty} [H_c(ec{X}) - H_c(ec{X}|ec{Y})] \ &= \lim_{L o \infty} [H_c(ec{Y}) - H_c(ec{Y}|ec{X})] \quad ext{bit/} ext{if} \end{aligned}$$

• 单位时间内的信息传输率 R_t 为:

$$R_t = \lim_{t_B o \infty} rac{1}{t_B} I(ec{X}; ec{Y}) \quad ext{ bit/秒} \quad (t_B ext{: } rac{1}{2} lac{1}{2} \% \%)$$

信道容量:

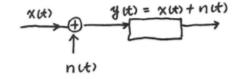
$$C_t = \max_{p(x)} [\lim_{t_B o \infty} rac{1}{t_B} I(ec{X}; ec{Y})] \quad ext{ bit/} ext{ } ext{ }$$

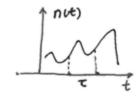
• 带宽受限加性高斯白噪声 n(t),均值为0,功率谱密度 $\frac{N_0}{2}$

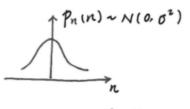
加性高斯白噪声

• 模型:

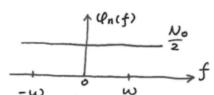
С











- $\circ y(t) = x(t) + n(t)$
- 。 相关函数:
 - $lacksquare P_n(n) \sim N(0,\sigma^2)$
 - $lacksquare R_n(au) = rac{N_0}{2}\delta(au)$
 - $lacksymbol{\blacksquare}$ 功率谱密度 $\Phi_n(f)=rac{N_0}{2}$
 - ullet 总噪声功率 $\sigma^2=rac{N_0}{2}\cdot 2W=N_0W$
 - $N_0 = kT$
 - 波茨曼常数 k
 - 绝对温度 *T*

低频带宽受限通信系统

- 在 $[0,t_B]$ 内,采样个数 $L=2Wt_B$,各样本值彼此独立。
- ullet 通信带宽为 2W,噪声功率为 $2W\cdot rac{N_0}{2}=N_0W$

$$egin{aligned} C &= rac{1}{2} \sum_{l=1}^L \log(1 + rac{P_l}{\sigma_l^2}) \ \sigma_l^2 &= P_n = rac{rac{N_0}{2} \cdot 2W \cdot t_B}{L} = rac{rac{N_0}{2} \cdot 2W \cdot t_B}{2W \cdot t_B} = rac{N_0}{2} \ P_l &= rac{P_s t_B}{2W t_B} = rac{P_s}{2W} \end{aligned}$$

• 对于平稳系统

$$egin{aligned} C &= rac{L}{2} \log (1 + rac{P_s}{2W} \cdot rac{2}{N_0}) \ &= rac{L}{2} \log (1 + rac{P_s}{N_0 W}) \ &= W t_B \log (1 + rac{P_s}{N_0 W}) \quad ext{bit} / L$$
维符号序列

• 单位时间的信道容量

$$egin{aligned} C_t &= \lim_{t_B o \infty} rac{C}{t_B} \ &= W \log(1 + rac{P_s}{N_0 W}) \quad ext{bit/}
otag \ &= W \log(1 + SNR) \quad ext{bit/}
otag \end{aligned}$$

其中:

 \circ P_s : 信号平均功率

。 N_0W : 噪声在系统中的平均功率 $(rac{N_0}{2} \cdot 2W = N_0W)$

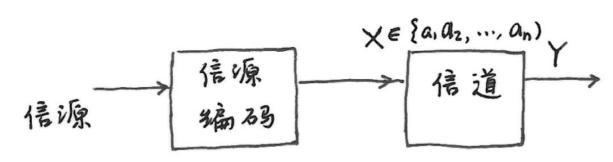
 $\circ SNR_{dB} = 10 \log_{10} SNR$

3.5 多输入多输出信道及其容量

略

3.6 信源与信道的匹配

符号匹配



。 信源编码:将信源符号转换为信道符号

信息匹配

- 。 信道绝对冗余度 $R_a = C I(X;Y)$
- 。 信道相对冗余度 $R_r = 1 rac{I(X;Y)}{C}$
- \circ 信道效率 $E = \frac{I(X;Y)}{C}$