



电子科技大学

University of Electronic Science and Technology of China

# 信息論基礎

— 微分熵和高斯信道

鄺育軍

通信與信息工程學院

[kyj@uestc.edu.cn](mailto:kyj@uestc.edu.cn), [www.mobilelink.uestc.edu.cn](http://www.mobilelink.uestc.edu.cn)

13648007026, 61830597

移動互聯實驗室

**MOBILELINK**

# 内容提要

---

- 一、时不变连续信源及其微分熵
- 二、时不变连续信道及信道容量
- 三、高斯信道及信道容量
- 小结



# 一、时不变连续信源及其微分熵

## ➤ 1、时不变连续信源

定义 — 如果任何时刻信源发出的消息都是单一符号，而这些符号的取值是连续的，该信源为时不变连续信源。

表示 — 信源符号 $X$ 取值于集合 $[a, b]$

$$\left[ \begin{array}{l} X \\ P(X) \end{array} \right] = \left\{ \begin{array}{l} a \leq x \leq b \\ p(x) \end{array} \right\}$$

— 式中， $p(x)$ 为连续消息的概率密度函数，满足

$$\int_a^b p(x) dx = 1$$

## ➤ 例

①  $\left[ \begin{array}{l} X \\ P(X) \end{array} \right] = \left\{ \begin{array}{l} a \leq x \leq b \\ 1 / (b - a) \end{array} \right\}$

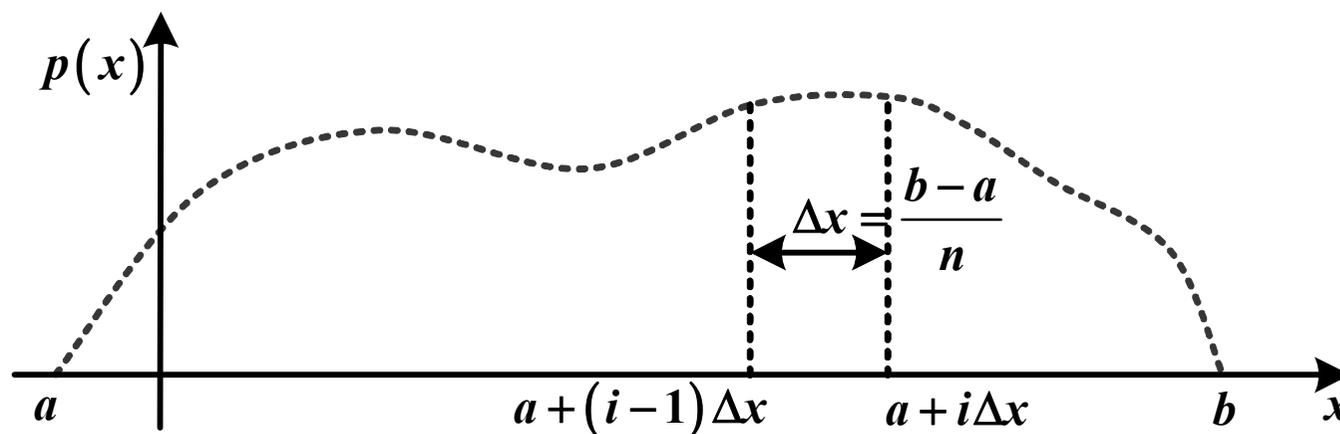
②  $\left[ \begin{array}{l} X \\ P(X) \end{array} \right] = \left\{ \begin{array}{l} -\infty < x < \infty \\ \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} e^{-\frac{(x-m)^2}{2\sigma^2}} \end{array} \right\}$



# 一、时不变连续信源及其微分熵—续

## ➤ 2、时不变连续信源的微分熵

— 假定概率密度函数 $p(x)$ 如图所示



— 连续消息落在第 $i$ 个区域的概率

$$P[a + (i-1)\Delta x \leq x < a + i\Delta x] = \int_{a+(i-1)\Delta x}^{a+i\Delta x} p(x) dx$$

— 根据中值定理可得  $\int_{a+(i-1)\Delta x}^{a+i\Delta x} p(x) dx = p(x_i) \Delta x$ ，进而可以计算熵和微分熵。



# 一、时不变连续信源及其微分熵—续

## — ①熵

$$\begin{aligned}
 H(X) &= \lim_{\substack{n \rightarrow \infty \\ \Delta x \rightarrow 0}} \left\{ -\sum_{i=1}^n p(x_i) \Delta x \text{lb} [p(x_i) \Delta x] \right\} \\
 &= -\lim_{\substack{n \rightarrow \infty \\ \Delta x \rightarrow 0}} \sum_{i=1}^n p(x_i) \Delta x \text{lb} p(x_i) \\
 &\quad - \lim_{\substack{n \rightarrow \infty \\ \Delta x \rightarrow 0}} \sum_{i=1}^n p(x_i) \Delta x \text{lb} \Delta x \\
 &= -\int_a^b p(x) \text{lb} p(x) dx \\
 &\quad - \lim_{\substack{n \rightarrow \infty \\ \Delta x \rightarrow 0}} \text{lb} \Delta x \int_a^b p(x) dx \\
 &= -\int_a^b p(x) \text{lb} p(x) dx - \lim_{\substack{n \rightarrow \infty \\ \Delta x \rightarrow 0}} \text{lb} \Delta x \\
 &\rightarrow \infty
 \end{aligned}$$

## — ②微分熵

表示

$$h(X) = -\int_a^b p(x) \text{lb} p(x) dx$$

— 微分熵不能作为连续信源的信息度量。

— 定义微分熵的目的：

- 熵差具有信息度量的意义
- 与离散信源的熵在形式上统一



# 一、时不变连续信源及其微分熵—续

## ➤ 3、几种时不变连续信源的微分熵

### – ①均匀分布信源的微分熵

$$p(x) = \frac{1}{b-a}, a \leq x \leq b \quad h(X) = -\int_a^b p(x) \text{lb} p(x) dx = -\int_a^b p(x) \text{lb} \frac{1}{b-a} dx = \text{lb}(b-a)$$

### – ②高斯分布信源的微分熵

$$p(x) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} e^{-\frac{(x-m)^2}{2\sigma^2}}, -\infty < x < \infty \quad \begin{cases} m = E(X) = \int_{-\infty}^{\infty} xp(x) dx \\ \sigma^2 = E[(x-m)^2] = \int_{-\infty}^{\infty} (x-m)^2 p(x) dx \end{cases}$$

$$\begin{aligned} h(X) &= -\int_{-\infty}^{\infty} p(x) \text{lb} p(x) dx = -\int_{-\infty}^{\infty} p(x) \text{lb} \left[ \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} e^{-\frac{(x-m)^2}{2\sigma^2}} \right] dx \\ &= \text{lb} \sqrt{2\pi\sigma^2} \int_{-\infty}^{\infty} p(x) dx + \text{lb} e \int_{-\infty}^{\infty} p(x) \frac{(x-m)^2}{2\sigma^2} dx = \text{lb} \sqrt{2\pi\sigma^2} + \frac{1}{2} \text{lb} e = \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi e\sigma^2) \end{aligned}$$



# 一、时不变连续信源及其微分熵—续

## – ③指数分布信源的微分熵

$$\begin{aligned}
 p(x) &= \frac{1}{m} e^{-\frac{x}{m}}, 0 \leq x < \infty \\
 m &= E[X] = \int_0^{\infty} xp(x) dx \\
 \sigma^2 &= \int_0^{\infty} (x-m)^2 p(x) dx \\
 &= \int_0^{\infty} x^2 p(x) dx - \left[ \int_0^{\infty} xp(x) dx \right]^2 \\
 &= m
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 h(X) &= -\int_{-\infty}^{\infty} p(x) \text{lb}p(x) dx \\
 &= -\int_{-\infty}^{\infty} p(x) \text{lb}\left(\frac{1}{m} e^{-\frac{x}{m}}\right) dx \\
 &= \text{lb}m \int_0^{\infty} p(x) dx + \text{lbe} \int_0^{\infty} p(x) \frac{x}{m} dx \\
 &= \text{lb}m + \text{lbe} = \text{lb}(em)
 \end{aligned}$$

## ➤ 4、微分熵的主要性质

### – ①不具有非负性

➤ 例如, 当 $b-a < 1$ 时, 均匀分布信源的微分熵

$$h(X) = \text{lb}(b-a) < 0$$

### – ②严格上凸性

$$\begin{aligned}
 & -\int_a^b \left[ \alpha p_1(x) + (1-\alpha) p_2(x) \right] \text{lb} \left[ \alpha p_1(x) + (1-\alpha) p_2(x) \right] dx \\
 & > -\alpha \int_a^b p_1(x) \text{lb}p_1(x) dx - (1-\alpha) \int_a^b p_2(x) \text{lb}p_2(x) dx
 \end{aligned}$$



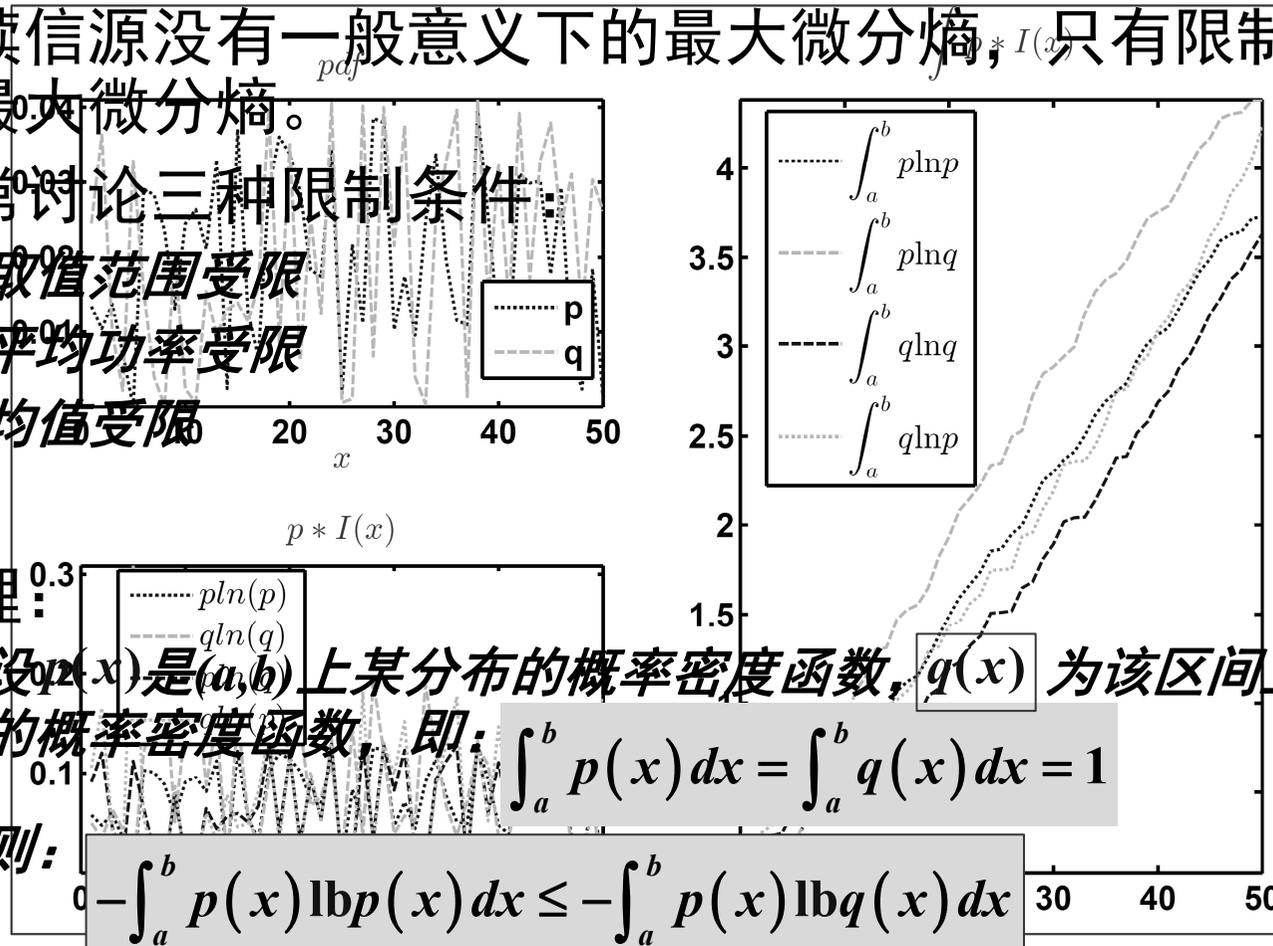
# 一、时不变连续信源及其微分熵—续

## ➤ 5、最大微分熵定理

— 连续信源没有一般意义下的最大微分熵，只有限制条件下的最大微分熵。

— 通常讨论三种限制条件：

- 取值范围受限
- 平均功率受限
- 均值受限



— 引理：

➤ 设  $p(x)$  是  $(a, b)$  上某分布的概率密度函数， $q(x)$  为该区间上另一分布的概率密度函数，即： $\int_a^b p(x) dx = \int_a^b q(x) dx = 1$

则：

$$-\int_a^b p(x) \ln p(x) dx \leq -\int_a^b p(x) \ln q(x) dx$$

$$-\int_a^b q(x) \ln q(x) dx \leq -\int_a^b q(x) \ln p(x) dx$$



# 一、时不变连续信源及其微分熵—续

## — ①取值范围受限下的最大微分熵定理

- 如果连续消息取值范围被限定在 $[a,b]$ ，该限定域内的均匀分布信源具有最大微分熵，该最大微分熵

$$h_{\max}(X) \leq \text{lb}(b-a), \quad a \leq x \leq b$$

- 设 $p(x)$ 是限定域 $[a,b]$ 内的任何概率密度函数，则

$$\begin{aligned} h(x) &= -\int_a^b p(x) \text{lb} p(x) dx = -\int_a^b p(x) \text{lb} \left[ p(x)(b-a) / (b-a) \right] dx \\ &= -\int_a^b p(x) \text{lb} \left[ 1 / (b-a) \right] dx - \int_a^b p(x) \text{lb} \left[ p(x)(b-a) \right] dx \\ &\leq \text{lb}(b-a) - \text{lb} e \int_a^b p(x) \left[ 1 - 1 / \left[ p(x)(b-a) \right] \right] dx && -\int_a^b p(x) \text{lb} \left[ p(x)(b-a) \right] dx \\ &= \text{lb}(b-a) + \text{lb} e \left[ \int_a^b \left[ 1 / (b-a) \right] dx - \int_a^b p(x) dx \right] && = \int_a^b p(x) \text{lb} \frac{1}{p(x)(b-a)} dx \xrightarrow{\ln x < 1-x} \\ &= \text{lb}(b-a) && \leq \int_a^b p(x) \left[ \frac{1}{p(x)(b-a)} - 1 \right] dx \\ &&& = -\int_a^b p(x) \left[ 1 - \frac{1}{p(x)(b-a)} \right] dx \end{aligned}$$



# 一、时不变连续信源及其微分熵—续

## – ②平均功率受限下的最大微分熵定理

- 如果连续消息的平均功率被限定为 $P$ ，均值为零、方差为该平均功率的高斯分布信源具有最大微分熵，该最大微分熵

$$h_{\max}(X) \leq \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi e\sigma^2) = \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi eP), \quad -\infty < x < \infty$$

- 设 $p(x)$ 是任何概率密度函数，且 $\sigma^2 = \int_{-\infty}^{\infty} x^2 p(x) dx = P$ ，则

$$\begin{aligned} h(X) &= -\int_{-\infty}^{\infty} p(x) \text{lb} p(x) dx = -\int_{-\infty}^{\infty} p(x) \text{lb} \left[ p(x) \frac{\sqrt{2\pi\sigma^2}}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma^2}\right) / \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma^2}\right) \right] dx \\ &= -\int_{-\infty}^{\infty} p(x) \text{lb} \left[ \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma^2}\right) / \sqrt{2\pi\sigma^2} \right] dx + \int_{-\infty}^{\infty} p(x) \text{lb} \left[ \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma^2}\right) / p(x) \right] dx \\ &\leq \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi e\sigma^2) + \text{lbe} \int_{-\infty}^{\infty} p(x) \left[ \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma^2}\right) / \left[ \sqrt{2\pi\sigma^2} p(x) \right] \right] dx \\ &= \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi e\sigma^2) + \text{lbe} \left[ \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma^2}\right)}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} dx - \int_{-\infty}^{\infty} p(x) dx \right] \\ &= \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi e\sigma^2) = \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi eP) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} &= \text{lbe} \int_{-\infty}^{\infty} p(x) \ln \left[ \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} \exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma^2}\right) / p(x) \right] dx \xrightarrow{\ln x < 1-x} \\ &\leq \text{lbe} \int_{-\infty}^{\infty} p(x) \left[ \frac{\exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma^2}\right)}{\sqrt{2\pi\sigma^2} p(x)} - 1 \right] dx \\ &= \text{lbe} \left[ \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\exp\left(-\frac{x^2}{2\sigma^2}}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} dx - \int_{-\infty}^{\infty} p(x) dx \right) \right] \end{aligned}$$



# 一、时不变连续信源及其微分熵—续

## – ③均值受限下的最大微分熵定理

- 如果非负连续消息的均值被限定为 $m$ ，均值为该限定值的指数分布信源具有最大微分熵，该最大微分熵

$$h_{\max}(X) \leq \text{lb}(em), 0 \leq x < \infty$$

- 设 $p(x)$ 是非负域的任何概率密度函数，且 $\int_0^{\infty} xp(x)dx = m$ ，则

$$\begin{aligned} h(X) &= -\int_0^{\infty} p(x) \text{lb} p(x) dx = -\int_0^{\infty} p(x) \text{lb} \left[ p(x) \frac{m}{\exp(-\frac{x}{m})} / \exp(-\frac{x}{m}) \right] dx \\ &= -\int_0^{\infty} p(x) \text{lb} \left[ \exp(-\frac{x}{m}) / m \right] dx + \int_0^{\infty} p(x) \text{lb} \left[ \exp(-\frac{x}{m}) / [p(x)m] \right] dx \\ &\leq \text{lb}(em) + \text{lbe} \int_0^{\infty} p(x) \left[ \exp(-\frac{x}{m}) / [p(x)m] - 1 \right] dx \\ &= \text{lb}(em) + \text{lbe} \left[ \int_0^{\infty} \frac{1}{m} \exp(-\frac{x}{m}) dx - \int_0^{\infty} p(x) dx \right] = \text{lb}(em) \end{aligned}$$



## 二、时不变连续信道及信道容量

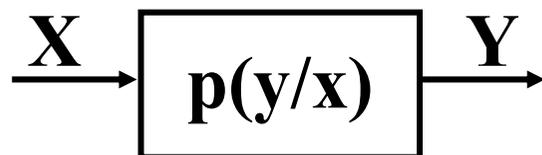
### ➤ 1、时不变连续信道

定义

– 对应于时不变连续信源和时不变连续信宿的信道为时不变连续信道。

表示

– 信源符号 $X$ 取值于集合 $[a, b]$   
– 信宿符号 $Y$ 取值于集合 $[c, d]$



–  $p(y/x)$ 为信道转移概率密度函数，满足  $\int_c^d p(y/x) dy = 1$



## 二、时不变连续信道及信道容量一续

### ➤ 2、时不变连续信道的噪声熵

#### – ① 噪声熵

$$\begin{aligned}
 H(Y / X) &= \lim_{\substack{n, m \rightarrow \infty \\ \Delta x, \Delta y \rightarrow 0}} \left\{ - \sum_{j=1}^m \sum_{i=1}^n p(x_i y_j) \Delta x \Delta y \text{lb} [ p(y_j / x_i) \Delta y ] \right\} \\
 &= - \lim_{\substack{n, m \rightarrow \infty \\ \Delta x, \Delta y \rightarrow 0}} \sum_{j=1}^m \sum_{i=1}^n p(x_i y_j) \Delta x \Delta y \text{lb} p(y_j / x_i) \\
 &\quad - \lim_{\substack{n, m \rightarrow \infty \\ \Delta x, \Delta y \rightarrow 0}} \sum_{j=1}^m \sum_{i=1}^n p(x_i y_j) \Delta x \Delta y \text{lb} \Delta y \\
 &= - \int_c^d \int_a^b p(xy) \text{lb} p(y / x) dx dy - \lim_{\substack{m \rightarrow \infty \\ \Delta y \rightarrow 0}} \text{lb} \Delta y \int_c^d \int_a^b p(xy) dx dy \\
 &= - \int_c^d \int_a^b p(xy) \text{lb} p(y / x) dx dy - \lim_{\substack{m \rightarrow \infty \\ \Delta y \rightarrow 0}} \text{lb} \Delta y \rightarrow \infty
 \end{aligned}$$

#### – ② 噪声微分熵

$$h(Y / X) = - \int_c^d \int_a^b p(xy) \text{lb} p(y / x) dx dy$$



## 二、时不变连续信道及信道容量一续

### ➤ 关于均值和方差是否存在的说法补充

– 该结论出自《概率论与数理统计(第二版)》高等教育出版社

### ➤ 柯西分布的数学期望和方差均不存在。

– 首先pdf不对:  $Cauchy f(x, \alpha, \lambda) = \frac{1}{\pi} \frac{1}{\lambda^2 + (x - \alpha)^2}$  应为  $f(x, \alpha, \lambda) = \frac{1}{\pi} \frac{\lambda}{\lambda^2 + (x - \alpha)^2}$

– 其次, 其均值貌似应该与  $\alpha$  有关, 但是

$$E(X) = \int_{-\infty}^{+\infty} \frac{1}{\pi} \frac{x\lambda}{\lambda^2 + (x - \alpha)^2} dx \xrightarrow[x=t+\alpha]{t=x-\alpha} \int_{-\infty}^{+\infty} \frac{(t + \alpha)\lambda}{\pi(\lambda^2 + t^2)} dt = \lim_{\substack{A \rightarrow +\infty \\ B \rightarrow 0}} \int_B^A \frac{\lambda dx}{\pi x} + \alpha: \text{不可积}$$

具体而言:

#### ➤ 对连续型随机变量来说, 数学期望的定义是这样的:

设  $X$  是一个连续型随机变量,  $f(x)$  是其概率密度, 若  $xf(x)$  在负无穷到正无穷上的广义积分是绝对收敛的, 则称此积分值为随机变量  $X$  的数学期望, 记为  $E(X)$ .

#### ➤ 既然均值不存在, 方差也不存在



## 二、时不变连续信道及信道容量一续

### ➤ 3、平均互信息

$$\begin{aligned} I(X;Y) &= H(Y) - H(Y / X) \\ &= h(Y) - \lim_{\substack{m \rightarrow \infty \\ \Delta y \rightarrow 0}} \text{lb} \Delta y - h(Y / X) + \lim_{\substack{m \rightarrow \infty \\ \Delta y \rightarrow 0}} \text{lb} \Delta y \\ &= h(Y) - h(Y / X) \end{aligned}$$

- 虽然微分熵不能作为信息度量，但平均互信息是熵差，具有信息度量的意义。



## 二、时不变连续信道及信道容量一续

### ➤ 4、平均互信息的主要性质

– ① 非负性  $I(X;Y) \geq 0$

➤ 证明:

$$\begin{aligned}
 & h(Y/X) - h(Y) \\
 &= -\int_c^d \int_a^b p(xy) \text{lb} p(y/x) dx dy + \int_c^d p(y) \text{lb} p(y) dy \\
 &= \int_c^d \int_a^b p(xy) \text{lb} [p(y) / p(y/x)] dx dy \\
 &\leq \text{lbe} \int_c^d \int_a^b p(xy) [p(y) / p(y/x) - 1] dx dy \\
 &= \text{lbe} \left[ \int_c^d p(y) dy \int_a^b p(x) dx - \int_c^d \int_a^b p(xy) dx dy \right] \\
 &= 0
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 & I(X;Y) \\
 \Rightarrow & = h(Y) - h(Y/X) \\
 & \geq 0
 \end{aligned}$$

– ② 对称性

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

③ 严格凸函数性

➤ 信道固定时,  $I(X;Y)$  是信源概率密度函数  $p(x)$  的严格上凸函数

➤ 信源固定时,  $I(X;Y)$  是信道转移概率密度函数  $p(y/x)$  的严格下凸函数

$$\begin{aligned}
 & \int_c^d p(y) \text{lb} p(y) dy \\
 &= \int_c^d \left[ p(y) \text{lb} p(y) \int_a^b p(y/x) dx \right] dy \\
 &= \int_c^d \int_a^b p(xy) \text{lb} p(y) dx dy
 \end{aligned}$$



## 二、时不变连续信道及信道容量—续

### ➤ 5、信道容量与最大信息传输速率

- 信道固定时，平均互信息量是信源概率密度函数 $p(x)$ 的严格上凸函数，总能找到一种信源概率密度函数 $p(x)$ ，使通过信道的平均互信息量达到最大。

**定义**— 信道转移概率密度函数 $p(y/x)$ 不变时平均互信息量的最大值为该信道的信道容量，用 $C$ 表示。

**表示**  $C = \max_{p(x)} I(X;Y)$

- 连续信道一般考虑信道在单位时间内平均互信息量的最大值。

**定义**— 单位时间的信道容量为最大信息传输速率，用 $C_t$ 表示。

$$C_t = \frac{C}{T} = \frac{1}{T} \max_{p(x)} I(X;Y)$$

**表示**

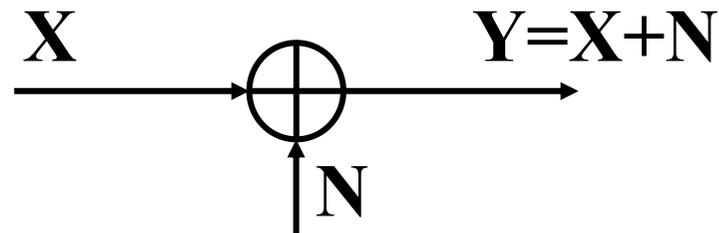
- 其中 $T$ 为平均传输一条消息所需的时间
- 最大信息传输速率的单位为  $\text{bit/sec}(\text{bps})$



## 三、高斯信道及信道容量

### ➤ 1、高斯信道

- 信道中噪声对信号的作用表现为线性叠加的称为加性噪声，相应的信道为加性信道。



- 其中， $X$ 的概率密度函数为 $p(x)$ ， $Y$ 的概率密度函数为 $p(y)$ ，噪声 $N$ 的概率密度函数为 $p(n)$ 。
- $X$ 和 $N$ 相互独立时，加性信道的转移概率密度函数为
  - $p(y/x) = p(n) ???$



## 三、高斯信道及信道容量—续

### ➤ 1、高斯信道—续

– 设坐标变换

$$x = f_1 = x, n = f_2 = y - x$$

– 相应的雅可比行列式

$$J = \begin{vmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x} & \frac{\partial f_2}{\partial x} \\ \frac{\partial f_1}{\partial y} & \frac{\partial f_2}{\partial y} \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} 1 & -1 \\ 0 & 1 \end{vmatrix} = 1$$

$$p(xy) = p(x)p(y/x)$$

$$p(xy) = p(xn)|J| = p(xn) = p(x)p(n)$$

– 如果噪声N是均值 $m=0$ 、方差 $\sigma^2=P_N$ 的(白色)高斯加性噪声 AWGN，信道为高斯加性信道，简称高斯信道。



## 三、高斯信道及信道容量—续

### ➤ 2、高斯信道的信道容量

$$\begin{aligned}
 h(Y / X) &= -\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} p(x) p(y / x) \text{lb} p(y / x) dx dy \\
 &= -\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} p(x) p(n) \text{lb} p(n) dx dn \\
 &= -\int_{-\infty}^{\infty} p(n) \text{lb} p(n) dn \\
 &= h(N) = \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi e \sigma^2) = \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi e P_N)
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 C &= \max_{p(x)} I(X; Y) = \max_{p(x)} \{h(Y) - h(Y / X)\} \\
 &= \max_{p(x)} h(Y) - h(N) \\
 &= \max_{p(x)} h(Y) - \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi e P_N)
 \end{aligned}$$



## 三、高斯信道及信道容量—续

### ➤ 2、高斯信道的信道容量—续

- X和N相互独立时，信源X取均值 $m=0$ 、方差 $\sigma_X^2 = P_X$ 的高斯分布，信宿Y也满足高斯分布，其均值 $m=0$ 、方差为

$$\sigma_Y^2 = \sigma_X^2 + \sigma^2 = P_X + P_N$$

- 根据平均功率受限下的最大微分熵定理，当信宿Y取均值 $m=0$ 、方差 $\sigma_Y^2 = P_X + P_N$ 的高斯分布时具有最大微分熵

$$\max_{p(x)} h(Y) = \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi e \sigma_Y^2) = \frac{1}{2} \text{lb}[2\pi e(P_X + P_N)]$$

- 高斯信道的信道容量(其中  $P_X / P_N$  为信噪功率比SNR)

$$C = \frac{1}{2} \text{lb}[2\pi e(P_X + P_N)] - \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi e P_N) = \frac{1}{2} \text{lb}\left(1 + \frac{P_X}{P_N}\right) \quad C = W \text{lb}(1 + \text{SNR})?$$



## 三、高斯信道及信道容量—续

### ➤ 3、高斯信道的最大信息传输速率

- 当所传输信号的有效带宽为B时，根据采样定理，只要采样频率取为2B，符号序列即可保留时间连续消息的全部信息
- 平均不失真传输一条消息(符号)所需时间为 $T=1/(2B)$ ，相应最大信息传输速率

$$C_t = C/T = 2B \cdot C = B \log(1 + P_X / P_N)$$

该式称为香农公式

- 另一方面，通常AWGN噪声常用噪声功率谱密度表示，如设  $N_0 = P_N / B$  为AWGN的单边功率谱密度，则上式为：

$$C_t = B \log(1 + P_X / P_N) = B \log[1 + P_X / (BN_0)]$$



## 三、高斯信道及信道容量—续

### ➤ 3、高斯信道的最大信息传输速率—续

— 香农公式的意义： $\lim_{B \rightarrow \infty} C_t = \text{lbe} \cdot [P_X / N_0] \cdot \ln e = \text{lbe} \cdot [P_X / N_0]$

- 当  $\text{SNR} = P_X / P_N$  固定时，最大信息传输速率与所传输信号的有效带宽成正比
- 最大信息传输速率与信噪功率比基本呈对数关系，且信噪功率比小于1时最大信息传输速率仍大于0
- 最大信息传输速率一定时，增大所传输信号的有效带宽，可以降低对信噪功率比的要求，反之亦然
- 当所传输信号的有效带宽趋于无穷时，最大信息传输速率趋于有限值(背景噪声是不可消除的，且功率谱密度近似为一个可由噪声温度表示的常量—在雷达领域通常有噪声温度的提法正是此意。)

$$C_t = B \text{lb} (1 + P_X / P_N) = B \text{lbe} \cdot \ln (1 + P_X / P_N) = \text{lbe} \cdot \ln (1 + P_X / (BN_0))^B$$

$$= \text{lbe} \cdot [P_X / N_0] \cdot \ln \left( 1 + \frac{P_X / N_0}{B} \right)^{\frac{B}{P_X / N_0}}$$

## 例1

$$\begin{bmatrix} i \\ \lg i \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 2 & 3 & 4 & 5 & 6 & 7 & 8 & 9 \\ 0.3010 & 0.4771 & 0.6021 & 0.6990 & 0.7782 & 0.8451 & 0.9031 & 0.9542 \end{bmatrix}$$

- 已知高斯信道所传输信号的带宽 $B=3\text{kHz}$ ，最大信息传输速率 $C_t=1.5 \times 10^4\text{bps}$ ，求信噪功率比；如果将信噪功率比降低到 $-3\text{dB}$ ，求保持同样最大信息传输速率所需的带宽。

– 已知速率和带宽，求信噪比功率

$$\begin{aligned} C_t &= B \lg(1 + P_X / P_N) = 3 \times 10^3 \lg(1 + P_X / P_N) = 1.5 \times 10^4 \\ \Rightarrow \lg(1 + P_X / P_N) &= 15 / 3 = 5 \Rightarrow P_X / P_N = 2^5 - 1 = 32 - 1 = 31 \\ \Rightarrow 10 \lg(P_X / P_N) &= 10 \lg 31 = 14.9(\text{dB}) \end{aligned}$$

– 已知速率和信噪比，求所需带宽

$$\begin{aligned} 10 \lg(P_X / P_N) &= -3 \Rightarrow \lg(P_X / P_N) = -0.3 \Rightarrow P_X / P_N = 10^{-0.3} \approx 0.5 \\ \Rightarrow C_t &= B \lg(1 + P_X / P_N) = B \lg(1 + 0.5) = 1.5 \times 10^4 \\ \Rightarrow B &= 1.5 \times 10^4 / \lg 1.5 \approx 1.5 \times 10^4 / 0.585 \approx 25.6(\text{kHz}) \end{aligned}$$



## 本章小结

- 连续信源没有一般意义下的最大微分熵，只有限制条件下的最大微分熵。
  - 不具有非负性，但严格上凸
- 虽然微分熵不能作为信息度量，但平均互信息是熵差，具有信息度量的意义。
  - 平均互信息具有非负性、对称性和严格凸性
    - 信道固定时， $I(X;Y)$ 是信源概率密度函数的严格上凸函数
    - 信源固定时， $I(X;Y)$ 是信道转移概率密度函数的严格下凸函数



## 本章小结

### ➤ 香农公式表明

- 最大信息传输速率与所传输信号的有效带宽成正比
- 最大信息传输速率与信噪功率比基本呈对数关系，且噪声功率大于信号功率仍能传输信息
- 最大信息传输速率一定时，增大所传输信号的有效带宽，可以降低对信噪功率比的要求，反之亦然
- 当所传输信号的有效带宽趋于无穷时，最大信息传输速率趋于有限值



# 关于信息量单位的转换

➤ 信息量  $I(x_i) = -\log_a P(x_i)$

無量綱。但為表述方便，自信息量的单位由对数的底a决定

- a=2时，单位为比特；
- a=e时，单位为奈特；
- a=10.时，单位为哈特。

$$I(x_i) = \begin{cases} -\text{lb } P(x_i) & \text{比特} \\ -\text{lg } P(x_i) & \text{哈特} \\ -\ln P(x_i) & \text{奈特} \end{cases}$$

$$\begin{aligned} \text{lb} B \text{ 比特} &= \frac{\ln B}{\ln 2} \text{ 比特} = \ln B \text{ 奈特} \\ \ln N \text{ 奈特} &= \frac{\text{lb} N}{\text{lb} e} \text{ 奈特} = \text{lb} N \text{ 比特} \end{aligned}$$

➤ 均匀分布

$$h(X) = \text{lb}(b-a) \text{ 比特} = \ln(b-a) \text{ 奈特}$$

➤ 高斯分布

$$\begin{aligned} h(X) &= -\int_{-\infty}^{\infty} p(x) \text{lb} p(x) dx = \frac{1}{2} \text{lb}(2\pi e\sigma^2) \text{ 比特} \\ &= -\int_{-\infty}^{\infty} p(x) \ln p(x) dx = \frac{1}{2} \ln(2\pi e\sigma^2) \text{ 奈特} \end{aligned}$$

➤ 指数分布

$$\begin{aligned} h(X) &= -\int_{-\infty}^{\infty} p(x) \text{lb} \left( \frac{1}{m} e^{-\frac{x}{m}} \right) dx \\ &= \text{lb} m \int_0^{\infty} p(x) dx + \text{lb} e \int_0^{\infty} p(x) \frac{x}{m} dx = \text{lb}(em) \text{ 比特} \\ &= -\int_{-\infty}^{\infty} p(x) \ln \left( \frac{1}{m} e^{-\frac{x}{m}} \right) dx \\ &= \ln m \int_0^{\infty} p(x) dx + \ln e \int_0^{\infty} p(x) \frac{x}{m} dx = \ln(em) \text{ 奈特} \end{aligned}$$



# 关于雅可比行列式

- 设有n个自变量的n个函数

$$\begin{cases} y_1 = f_1(x_1, x_2, \dots, x_n) \\ y_2 = f_2(x_1, x_2, \dots, x_n) \\ \dots \\ y_n = f_n(x_1, x_2, \dots, x_n) \end{cases} \quad (1)$$

定义在区域 $D^n$ 上, 并有连续偏导数, 则偏导数行列式

$$\begin{vmatrix} \frac{\partial y_1}{\partial x_1} & \frac{\partial y_1}{\partial x_2} & \dots & \frac{\partial y_1}{\partial x_n} \\ \frac{\partial y_2}{\partial x_1} & \frac{\partial y_2}{\partial x_2} & \dots & \frac{\partial y_2}{\partial x_n} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ \frac{\partial y_n}{\partial x_1} & \frac{\partial y_n}{\partial x_2} & \dots & \frac{\partial y_n}{\partial x_n} \end{vmatrix}$$

称为函数组(1)的  
函数行列式或雅  
可比式。

简记为:

$$\frac{\partial(y_1, y_2, \dots, y_n)}{\partial(x_1, x_2, \dots, x_n)}$$

- 函数行列式可作为面积(体积)的伸缩系数

- 假定函数

$$u = u(x, y), v = v(x, y)$$

在 $xy$ 平面的某个区域上连续, 并且有连续的偏导数, 又假定在这个区域上

$$\frac{\partial(u, v)}{\partial(x, y)} \neq 0$$

则

$$dudv = \frac{\partial(u, v)}{\partial(x, y)} dx dy$$



# 关于雅可比行列式-续

## ► 例2:直角坐标与球面坐标的变换

$$\begin{cases} x = r \sin \theta \cos \varphi \\ y = r \sin \theta \sin \varphi \\ z = r \cos \theta \end{cases} \quad (1)$$

的函数行列式为

$$\frac{\partial(x, y, z)}{\partial(r, \theta, \varphi)} = \begin{vmatrix} \sin \theta \cos \varphi & -r \sin \theta \sin \varphi & r \cos \theta \cos \varphi \\ \sin \theta \sin \varphi & r \sin \theta \cos \varphi & r \cos \theta \sin \varphi \\ \cos \theta & 0 & -r \sin \theta \end{vmatrix} = -r^2 \sin \theta$$

于是:

$$dxdydz = \frac{\partial(x, y, z)}{\partial(r, \theta, \varphi)} drd\theta d\varphi = -r^2 \sin \theta drd\theta d\varphi$$

