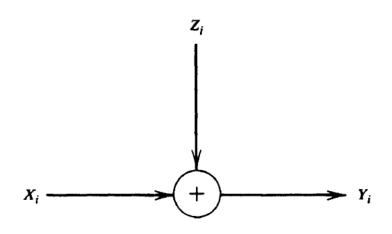
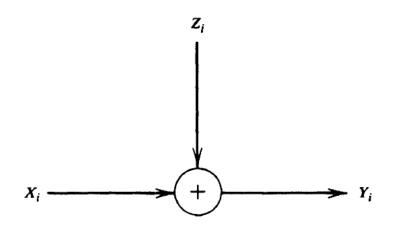
# 第9章 高斯信道



- ightharpoonup 高斯信道:  $Y_i = X_i + Z_i, \quad Z_i \sim \mathcal{N}(0, N)$ 
  - ✔ 离散时间信道
  - ✔ 噪声和信号相互独立

# 第9章 高斯信道



- $\triangleright$  高斯信道:  $Y_i = X_i + Z_i$ ,  $Z_i \sim \mathcal{N}(0, N)$ 
  - ✓ 若噪声方差为O或对输入信号没有限制,信道容量为无穷。  $\frac{1}{n}\sum_{i=1}^{n}x_{i}^{2}\leq P$

# 高斯信道的例子

$$Y_i = X_i + Z_i, \quad Z_i \sim \mathcal{N}(0, N)$$

- > 例 每次使用信道传输1比特的信息,
  - ✓ 发送方:  $+\sqrt{P}$   $-\sqrt{P}$
  - ✓ 接收方:  $Y > 0 \rightarrow +\sqrt{P}$
  - ✓ 误差概率:  $P_e = 1 \Phi(\sqrt{P/N})$

$$\Phi(x) = \int_{-\infty}^{x} \frac{1}{\sqrt{2\pi}} e^{\frac{-t^2}{2}} dt$$

- ✔ 转化成离散二元对称信道
- ✔ 离散信道的特点:可纠错,但有量化损失

# 高斯信道的信道容量

→ 定义→ 功率限制为P的高斯信道的信道 容量定义为:

$$C = \max_{f(x): EX^2 \le P} I(X;Y)$$

> 高斯信道的信道容量为:

$$C = \frac{1}{2}\log\left(1 + \frac{P}{N}\right)$$

最大值在  $X \sim \mathcal{N}(0, P)$  时达到。

# 高斯信道的(M,n)码

- ➤ 功率限制为P的高斯信道的(*M*,*n*)码:
  - 1. 下标集  $\{1, 2, \cdots, M\}$
  - 2. 编码函数  $X^n: \{1, 2, \dots, M\} \to \mathcal{X}^n$  生成码字  $x^n(1), x^n(2), \dots, x^n(M)$  ,且满足功率限制**P**,

$$\sum_{i=1}^{n} x_i^2(w) \le nP, \quad w = 1, 2, \dots, M$$

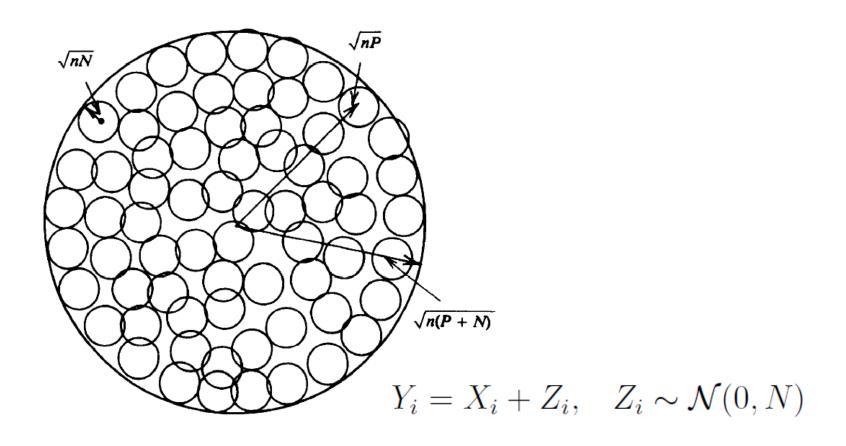
- **3**. 译码函数  $g: \mathcal{Y}^n \to \{1, 2, \dots, M\}$
- 4. 平均误差概率:  $P_e^{(n)} = \frac{1}{M} \sum_{i=1}^{M} \lambda_i$

#### 高斯信道的信道编码定理

- 文定义 对于一个功率限制为P的高斯信道,如果存在满足功率限制的一个  $(2^{nR},n)$  码序列,使得最大误差  $\lambda^{(n)} \to 0$  ,则称码率R关于该功率限制为P的高斯信道是可达的。
- ▶ 高斯信道的信道容量即是所有可达码率的 上确界。

$$R \to C = \frac{1}{2} \log \left( 1 + \frac{P}{N} \right)$$

# 高斯信道信道编码定理的证明



# 高斯信道信道编码定理的证明

- 1. 码簿的生成: 令  $X_i(w)$  为i.i.d. ~  $\mathcal{N}(0, P \epsilon)$  , 形成码字  $X^n(1), X^n(2), \dots X^n(2^{nR}) \in \mathcal{R}^n$
- 2. 编码:码簿生成之后,将其告知发送者和接收者。对消息下标w,发送器发送  $X^n(w)$
- 3. 译码: 联合典型译码
  - ✓  $(X(\hat{W}), Y^n)$ 是联合典型的
  - ✓ 不存在其他的下标  $W' \neq \hat{W}$  满足  $(X^n(W'), Y^n) \in A_{\epsilon}^{(n)}$
- 4. 误差概率: 不失一般性, 假设码字1被发送

#### 高斯信道信道编码定理的逆定理

定理 对于功率限制为P的高斯信道中的一个  $(2^{nR}, n)$  序列,当  $P_e^{(n)} \to 0$  时,则

$$R \le C = \frac{1}{2} \log \left( 1 + \frac{P}{N} \right)$$

 $\longrightarrow$   $W \to X^n(W) \to Y^n \to \hat{W}$ 

# 带宽有限信道

- > 带白噪声的带宽有限信道
  - ✓ 时间连续信道

$$Y(t) = (X(t) + Z(t)) * h(t)$$

- ➤ 采样定理: 最大频率为W的信号可由间隔 为1/2W秒的采样序列完全决定。
- > 考虑信号:绝大部分能量集中在带宽W内, 且在一个有限时间区间T内。
- ➤ 该信号可以视作一个2TW维的向量。

#### 带宽有限信道的信道容量

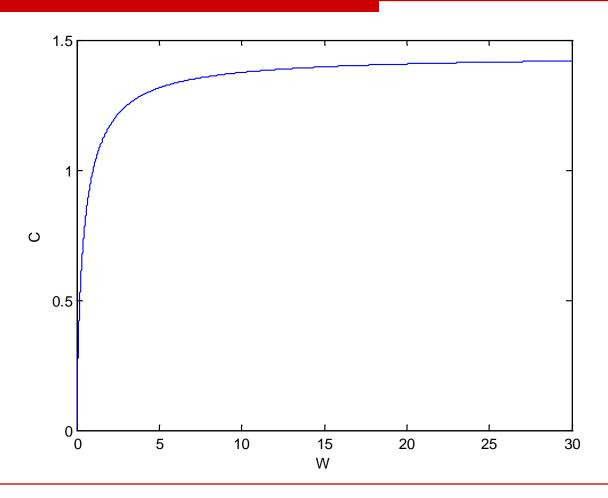
- ➤ 高斯白噪声: 功率谱密度No/2瓦特/赫兹, 带宽W赫兹。
  - ✓ 2TW个采样,每个样本方差No/2
- ▶ 信号: 功率P
  - ✓ 2TW个采样,每个样本功率P/2W
- ▶ 信道容量:

$$C = W \log \left( 1 + \frac{P}{N_0 W} \right)$$
 比特/秒

ightharpoonup 无限带宽信道的信道容量:  $C = \frac{P}{N_0} \log_2 e \text{ 比特/秒}$ 

# 信道容量和带宽的关系

$$C = W \log \left( 1 + \frac{P}{N_0 W} \right)$$
 比特/秒



#### 带宽有限信道的信道容量

➤ 香农公式的物理意义为: 当信道容量一定时,增大信道的带宽,可以降低对信噪功率比的要求; 反之,当信道频带较窄时,可以通过提高信噪功率比来补偿。香农公式是在噪声信道中进行可靠通信的信息传输率的上限值。

$$C = W \log \left( 1 + \frac{P}{N_0 W} \right)$$
 比特/秒

#### 带宽有限信道的例子

- > 例 电话线传输
  - ✓ 带宽: 3300赫兹
  - ✓ 信噪比 (P/NoW): 33dB
  - ✓ 信道容量: 36000 比特/秒
  - ✓ 实际传输率: 33600 比特/秒
  - ✓ 发展: 1967 4.8k bps, 1971 9.6k bps, 1980 14.4k bps, 1985 19.2k bps

# 并联高斯信道

> 独立的并联信道:

$$Y_j = X_j + Z_j, \ j = 1, 2 \cdots, k$$
 
$$Z_j \sim \mathcal{N}(0, N_j)$$

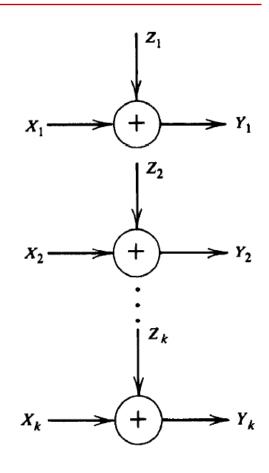
> 总功率的限制:

$$E\sum_{j=1}^{k} X_j^2 \le P$$

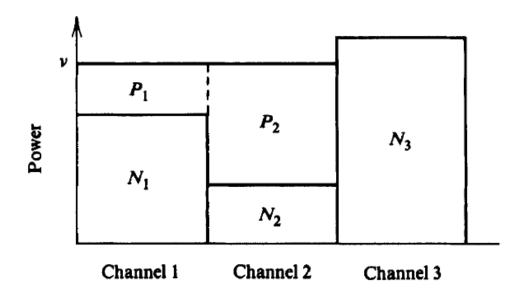
▶ 总信道容量:

$$C = \max I(X_1, X_2, \cdots, X_k; Y_1, Y_2, \cdots, Y_k)$$

> 目标: 功率分配使总容量最大



# 注水法(Water Filling)



$$P_i = (v - N_i)^+$$

$$\sum (v - N_i)^+ = P$$

# 高斯彩色噪声信道

- > 噪声互相相关:
  - ✔ 相关并联信道
  - ✔ 有记忆高斯噪声信道
- > 功率限制:

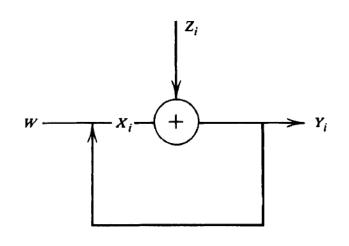
$$\frac{1}{n} \sum_{i} EX_i^2 \le P$$

$$\frac{1}{n}\mathrm{tr}(K_X) \le P$$

# 高斯彩色噪声信道的信道容量

- $C = \max I(X_1, X_2, \dots, X_k; Y_1, Y_2, \dots, Y_k)$
- $I(X^n; Y^n) = \frac{1}{2} \log \frac{|K_X + K_Z|}{|K_Z|}$
- $\rightarrow$  对角化  $K_Z = Q\Lambda Q^t$
- $ightharpoonup A = Q^t K_X Q$
- ▶ 阿达玛(Hadamard)不等式:  $|K| \leq \prod_{i=1}^{n} K_{ii}$
- ightharpoonup 互信息最大化:  $A_{ii} = (v \lambda_i)^+$

# 带反馈的高斯信道



- > 无记忆高斯信道: 反馈不增加信道容量
- $\rightarrow$  有记忆高斯信道:  $Y_i = X_i + Z_i, Z_i \sim \mathcal{N}(0, K_Z)$
- $\rightarrow$  编码:  $X_i(W,Y^{i-1})$

# 带反馈高斯信道的信道容量

▶ 无反馈:

$$C_n = \max_{\frac{1}{n}\operatorname{tr}(K_X) \le P} \frac{1}{2n} \log \frac{|K_X + K_Z|}{|K_Z|}$$

- ightharpoonup 有反馈:  $C_{n,FB} = \max_{\frac{1}{n} \operatorname{tr}(K_X) \le P} \frac{1}{2n} \log \frac{|K_{X+Z}|}{|K_Z|}$
- 定理 对于带反馈的高斯信道,使得 $P_e^{(n)} \to 0$ 的任意  $(2^{nR}, n)$  码的码率满足

$$R_n \le C_{n,FB} + \epsilon_n$$

# 反馈对信道容量的影响

- $ightharpoonup K_{X+Z} + K_{X-Z} = 2K_X + 2K_Z$
- ightharpoonup 对于非负定矩阵A,B,若A-B是非负定的,则  $|A| \ge |B|$
- $|K_{X+Z}| \le 2^n |K_X + K_Z|$
- ightharpoonup 对于任意两个非负定矩阵A,B,以及  $0 \le \lambda \le 1$

$$|\lambda A + (1 - \lambda)B| \ge |A|^{\lambda} |B|^{1 - \lambda}$$

#### 反馈对信道容量的影响

- 因果关系:  $f(x^n, z^n) = f(z^n) \prod_{i=1}^n f(x_i | x^{i-1}, z^{i-1})$
- $\rightarrow$  若  $X^n$ 和  $Z^n$  是因果关系,则

$$h(X^n - Z^n) \ge h(Z^n)$$

$$|K_{X-Z}| \ge |K_Z|$$

- ightharpoonup 定理  $C_{n,FB} \le C_n + \frac{1}{2}$  比特/传输