

# 信息论

## 信号传输与处理的理论基础

MIMO通信基础：关于时空编码更深入的分析



# MIMO时空编码(9)

(7) 线性时空码的平均译码差错概率的普适上界：同SISO的相似与不同

\*

$$P_e^{\text{MIMO}} < C/\Omega / \exp(-(1/2)SNR \cdot \min_{U \in \Omega \setminus 0} \text{tr}(\mathbf{H}\mathbf{U}\mathbf{U}^T\mathbf{H}^T))$$

\*  $C$ 是一个常数，信噪比 $SNR = P/\sigma^2$ 。

\* 注：对SISO二元对称信道 $BSC(p)$ ，线性分组编码的ML译码平均差错概率

$$P_e^{\text{SISO}} \leq \sum_{j \geq d_{\min}} A_j p^j (1-p)^{n-j}$$

\*  $A_j$ 是Hamming范数（非零比特的个数）为 $j$ 的码字数目， $n$ 是码字数，

\*  $p$  = 比特差错概率（由信道噪声和解调算法共同决定） $\propto \exp(-\beta SNR)$ ， $\beta$ 是

\* 信道传输增益和解调体制共同决定的工作参数，代入上式得

$$P_e^{\text{SISO}} \leq 2^k \exp(-\beta d_{\min} SNR)$$

\*  $k$  = 每个码字中的原始信息位数，因此 $2^k$  = 码字数量。

\* 注意 $P_e^{\text{SISO}}$ 的上界和 $P_e^{\text{MIMO}}$ 的上界的类似与差别，特别是在时空编码

\* 情形起着最小Hamming距离 $d_{\min}$ 作用的量是 $D_{\min} = \min_{U \in \Omega \setminus 0} \text{tr}(\mathbf{H}\mathbf{U}\mathbf{U}^T\mathbf{H}^T)$ 。



# MIMO时空编码(10)

$$* \quad P_e^{\text{MIMO}} < C/\Omega/\exp(-(1/2)SNR \cdot \min_{X \in \Omega \setminus 0} \text{tr}(HXX^T H^T))$$

\* 因为  $P_e^{\text{MIMO}}$  随  $D_{\min} = \min_{X \in \Omega \setminus 0} \text{tr}(HXX^T H^T)$  的增加而指数

\* 下降，因此时空编码方案的设计(其他条件相同的情况下)应使  $D_{min}$  尽可能大。

\* 对 $D_{min}$ 的进一步分析：注意到码字 $X=(x(1), \dots, x(L))$ 故

$$* \quad tr(HXX^TH^T) = \sum_{t=1}^L tr(Hx(t)x(t)^TH^T) = \sum_{t=1}^L x(t)^TH^THx(t)$$

\* 再注意到 $\mathbf{H}^T\mathbf{H}$ 是对称且正定矩阵, 因此有对角分解 $\sum_{k=1}^r \lambda_k^2 \mathbf{v}_k \mathbf{v}_k^T$ ,  $\lambda_k$ 是 $\mathbf{H}$ 的

\* 奇异值,  $r=H$ 的秩 $\leq$ 发射天线的数量M, 进而

$$* \quad tr(HXX^T H^T) = \sum_k \lambda_k^2 \sum_{t=1}^L |\mathbf{x}(t)^T \mathbf{v}_k|^2$$

\* 因此各时空码字 $\mathbf{x}(t)$ 应尽可能靠近特征方向 $\mathbf{v}_1, \dots, \mathbf{v}_r$ 。

# MIMO时空编码(11)

(9) 线性时空码的平均译码差错概率的普适上界：更实用的界

$$P_e^{\text{MIMO}} < C/\Omega / \exp(-(1/2)SNR \cdot D_{\min}), \quad D_{\min} = \min_{X \in \Omega \setminus 0} \text{tr}(\mathbf{H}\mathbf{X}\mathbf{X}^T\mathbf{H}^T)$$

基本不等式：若A是对称正定矩阵，则恒成立

$$\det(\mathbf{I}+\mathbf{A}) \leq \exp(\text{tr}\mathbf{A}), \quad \det(\mathbf{I}-\mathbf{A}) \leq \exp(-\text{tr}\mathbf{A})$$

【习题】证明以上不等式。提示：对A应用对角分解，以上不等式归结为对 $\lambda > 0$ 恒有 $1+\lambda \leq e^\lambda$ 和 $1-\lambda \leq e^{-\lambda}$ 。

进而(请导出)有新的界

$$P_e^{\text{MIMO}} < C/\Omega / \max_{X \in \Omega \setminus 0} \det(\mathbf{I}_N - (1/2)SNR \cdot \mathbf{H}\mathbf{X}\mathbf{X}^T\mathbf{H}^T)$$

因此，线性时空编码的设计应尽可能使矩阵 $\mathbf{M} = \mathbf{I}_N - (1/2)SNR \cdot \mathbf{H}\mathbf{X}\mathbf{X}^T\mathbf{H}^T$ 的特征值尽可能地小，即矩阵 $\mathbf{H}\mathbf{X}\mathbf{X}^T\mathbf{H}^T$ 的特征值 $\eta_1, \dots, \eta_N$ 尽可能地大，特别是非零的尽可能多，这时 $P_e^{\text{MIMO}} < C/\Omega / \max_{\text{非零码字} X} \prod_{k=1}^r (1 - \frac{1}{2}\eta_k(X)SNR)$ 。特别是，编码方案应寻求使 $\mathbf{H}\mathbf{X}\mathbf{X}^T\mathbf{H}^T$ 的最小非零特征值 $\eta_*$ 尽可能大，因为：

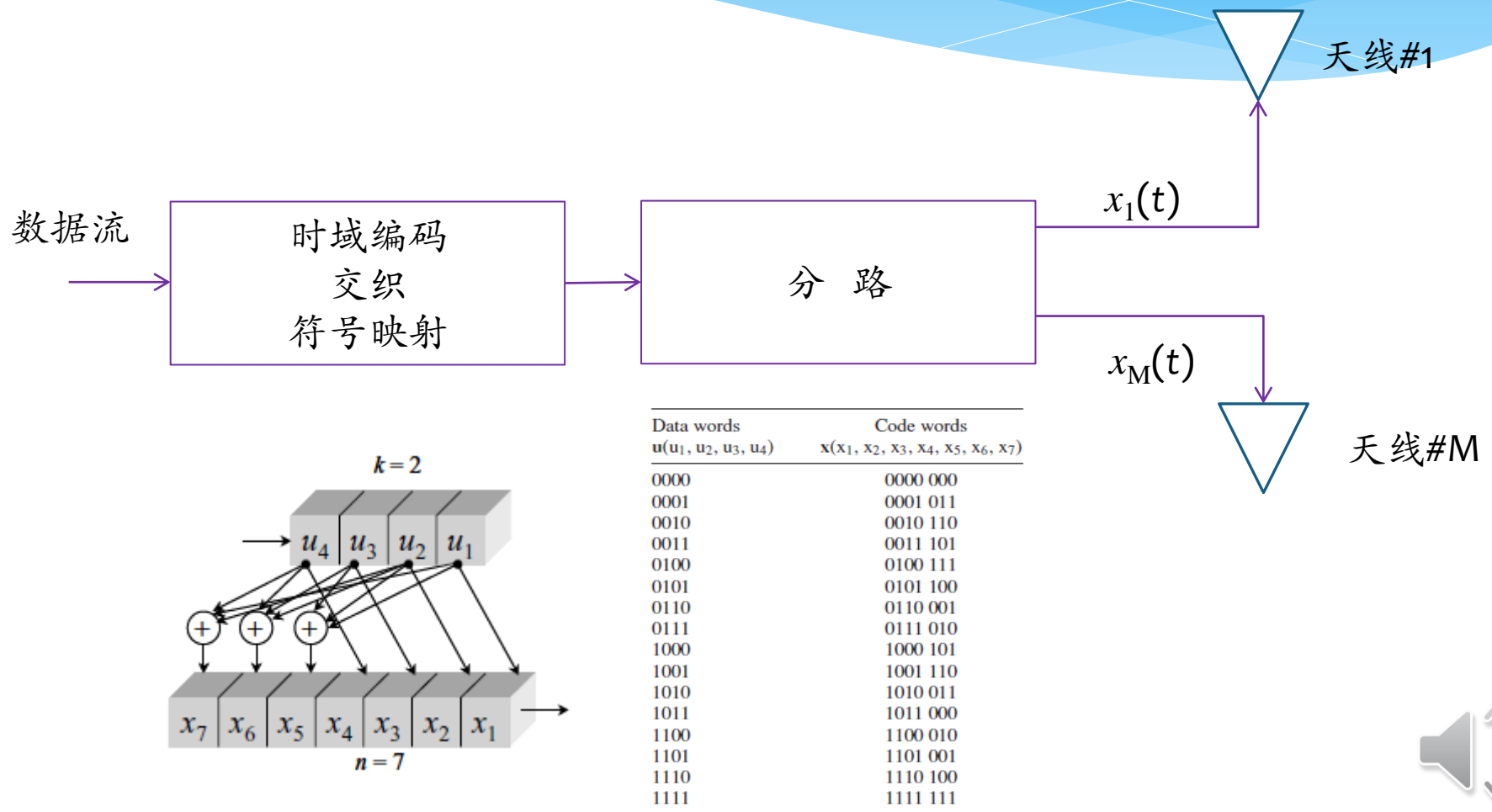
$$P_e^{\text{MIMO}} < C/\Omega / \max_{\text{非零码字} X} (1 - (1/2)\eta_*(X)SNR)^r$$

同时寻求秩 $r$ 尽可能大。上述不等式是在设计时空编码时最为实用的界。



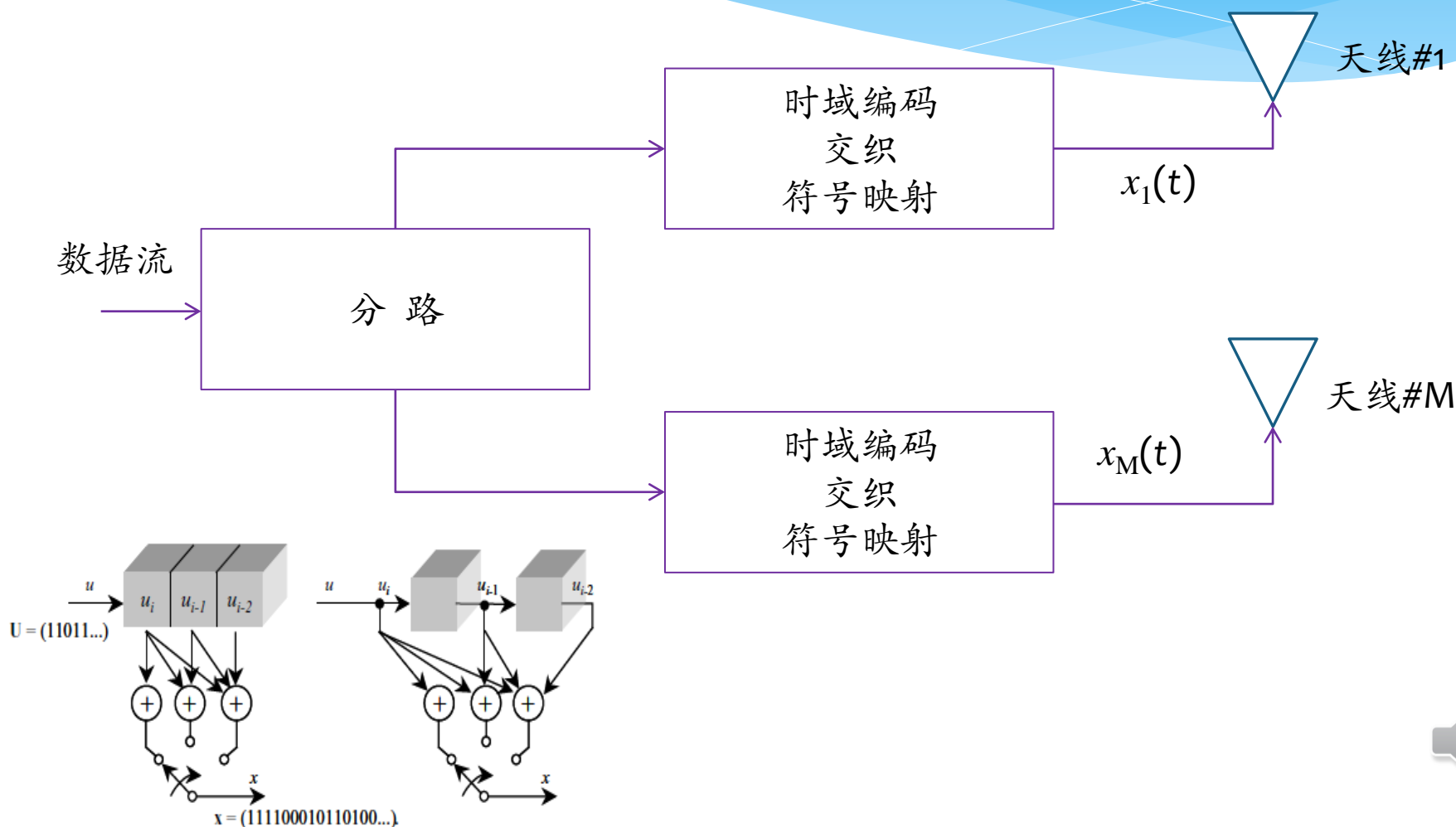
# MIMO时空编码(12)

\* 典型时空编码结构：串行空分复用编码



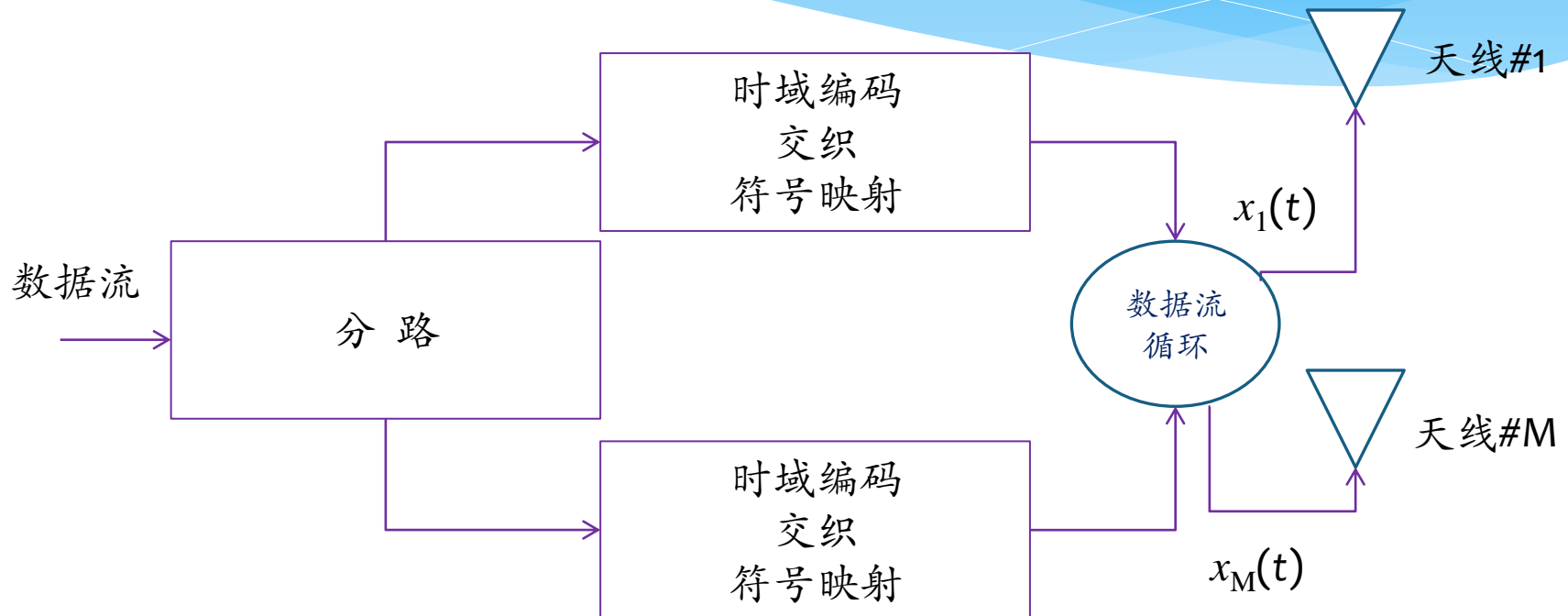
# MIMO时空编码(13)

\* 典型时空编码结构：并行空分复用编码



# MIMO时空编码(14)

\* 典型时空编码结构：循环对角编码



# MIMO时空编码(15)

## \* 典型时空译码结构：V-BLAST接收机

