- 1. (a) $I(X;Y) = H(Y) H(Y|X) = H(Y) \log 3 \le \log 11 \log 3 = \log \frac{11}{3}$ 所以 $C = \log \frac{11}{3}$
 - (b) 当 X 等概时达到信道容量。 $p(x) = \frac{1}{11}, x \in \{0, 1, 2, \dots, 10\}$
- 2. (a) 设 $Q = \begin{bmatrix} 1-p & p \\ p & 1-p \end{bmatrix} X_0$ 到 X_n 的转移概率矩阵为 $Q^n = \frac{1}{2} \begin{bmatrix} 1+(1-2p)^n & 1-(1-2p)^n \\ 1-(1-2p)^n & 1+(1-2p)^n \end{bmatrix}$ 所以 n 个二进制对称信道的级联等价于一个错误概率为 $p_e = \frac{1}{2}(1-(1-2p)^n)$ 的对称信道。若 $p \neq 0, 1$,则 -1 < 1-2p < 1。当 $n \to \infty$ 时, $p_e \to \frac{1}{2}$ 。此时 $I(X_0; X_n) = 0$ 。
- 3. (a) 该 DMC 信道的转移概率矩阵为 $Q = \begin{bmatrix} 1-\alpha-\epsilon & \epsilon & \alpha \\ \epsilon & 1-\alpha-\epsilon & \alpha \end{bmatrix}$ 为一准对称信道,当输入分布等概时达到信道容量。此时 Y 的分布为 $\begin{pmatrix} 0 & 1 & e \\ \frac{1-\alpha}{2} & \frac{1-\alpha}{2} & \alpha \end{pmatrix}$, Y|X=i 的分布为 Q 的第 (i+1) 行。于是可以求出

$$C = I(X;Y) = H(Y) - H(Y|X)$$
$$= (1 - \alpha - \epsilon) \log(1 - \alpha - \epsilon) + \epsilon \log \epsilon - (1 - \alpha) \log \frac{1 - \alpha}{2}$$

- (b) 当 $\alpha = 0$ 时 (BSC), $C = 1 h(\epsilon)$, 其中 $h(\epsilon)$ 为二元熵函数。
- (c) 当 $\epsilon = 0$ 时 (BEC), $C = 1 \alpha$ 。
- 4. (a) $Y = 2X + Z_1 + Z_2 \Rightarrow h(Y|X) = h(Z_1 + Z_2)$ 。因为 $Var[Z_1 + Z_2] = 2(1 + \rho)\sigma^2$,所以 $h(Z_1 + Z_2) = \frac{1}{2}\log(2\pi e Var[Z_1 + Z_2])$ 。又因为 $Var[Y] = Var[2X + Z_1 + Z_2] = 4P + Var[Z_1 + Z_2]$ 为定值,当 Y 是高斯分布时 h(Y) 最大,此时 $h^*(Y) = \frac{1}{2}\log(2\pi e Var[Y])$ $\Rightarrow C = h^*(Y) h(Y|X) = \frac{1}{2}\log(1 + \frac{2P}{(\rho+1)\sigma^2})$
 - (b) $\stackrel{\text{def}}{=} \rho = 1 \text{ pd}$, $Z_1 \stackrel{as}{=} Z_2 \Rightarrow C = \frac{1}{2} \log(1 + \frac{P}{\sigma^2})$; $\stackrel{\text{def}}{=} \rho = 0 \text{ pd}$, $Z_1 \stackrel{\text{def}}{=} Z_2 \stackrel{\text{def}}{=} Z_2 \stackrel{\text{def}}{=} C_2 \stackrel{\text{de$
- 5. 总的输入功率的约束为 $\mathbb{E}[\sum_{j=1}^{k} X_{j}^{2}] \leq P$ 根据 $(x)^{+} = \begin{cases} x & x \geq 0 \\ 0 & x < 0 \end{cases}$ 的 定义可得要证的结论。

- 6. (针对 DMC 信道的信道编码定理证明) 由第 10 题推导得出的不等式 $R \leq \frac{1}{1-P_e^{(n)}}(\frac{1}{n}+C)$ 因为 $P_e^{(n)} \leq \lambda^{(n)} \to 0$ 所以令 $n \to \infty$ 得到 $R \leq C$
- 7. 根据限带加性高斯白噪声信道的香农公式, $R \leq W \log(1 + \frac{E}{\sigma})$ 代入数据得 $E \geq 255 \mu W$
- 8. 根据 wikipedia, 设输入分布为 Bern(p), 当 $p=\frac{2}{5}$ 时, 达到信道容量 $\log \frac{5}{4}$ 。
- 9. $\Pr\{(X^n, Y^n, Z^n) \in A_{\epsilon}^{(n)}\} \le 2^{-n(H(X)+H(Y)+H(Z)-H(X,Y,Z)-4\epsilon)}$ $\Pr\{(X^n, Y^n, Z^n) \in A_{\epsilon}^{(n)}\} \ge (1-\epsilon)2^{-n(H(X)+H(Y)+H(Z)-H(X,Y,Z)+4\epsilon)}$ (当 n 充分大时)
- 10. 设 W 是均匀分布的 $J=2^{nR} \Rightarrow nR=H(W)$ 。由 Fano 不等式 $H(W|\widehat{W}) \leq 1 + P_e^{(n)} nR$ 所以

$$\begin{split} nR &= H(W) \\ &= H(W|\widehat{W}) + I(W;\widehat{W}) \\ &\leq 1 + P_e^{(n)} nR + I(X^n; Y^n) \\ &\leq 1 + P_e^{(n)} nR + nC \end{split}$$

$$\mathbb{P} P_e = \frac{1}{n} P_e^{(n)} \ge \frac{1}{\log J} (R - C - \frac{1}{n})$$