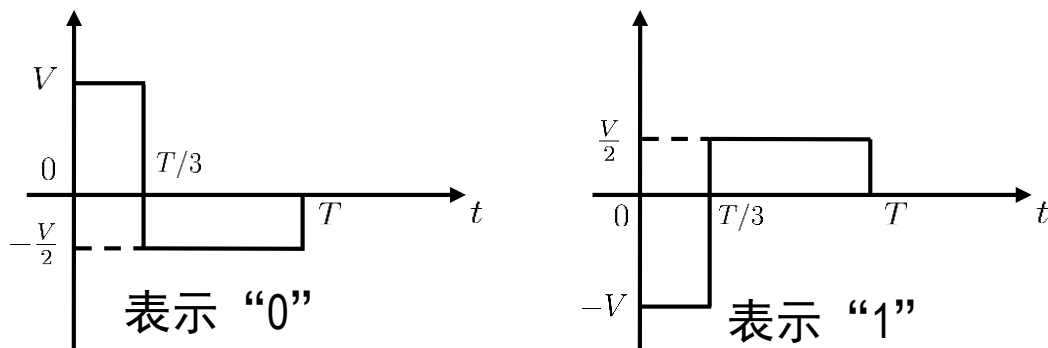


波形信道：传一个符号（一）

1. 二元波形信道用如下波形表示“0”和“1”，两者等概发送。

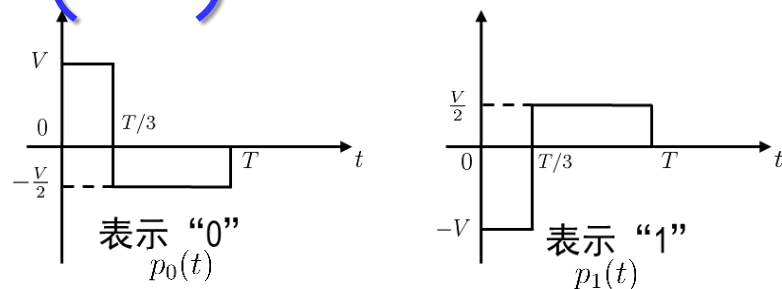


- ① 给出 E_s
- ② 给出最佳接收的内积波形(要求归一化)
- ③ 给出匹配滤波器(要求在 T 时刻抽样最佳)
- ④ 给出③中抽样点对应的电平信道
- ⑤ 计算误比特率, 用 V, T, n_0 表示
- ⑥ 若采用 (7, 4) 汉明码, 则误块率为多少?
- ⑦ 在⑥问中传送4个bit的总能耗是多少, 平均传1个bit的能耗是多少?
- ⑧ 在⑥问中若传1个bit所用的能量限制为 E_b , 给出 E_s 与 V, T 的关系
- ⑨ 画出③中匹配滤波器的输出波形
- ⑩ 若 $p(t) = V \text{rect}(\frac{t-T/2}{T})$ 替代匹配滤波器冲激响应, 其余不变, 重做⑤⑥

波形信道：传一个符号（一）

1. 如下

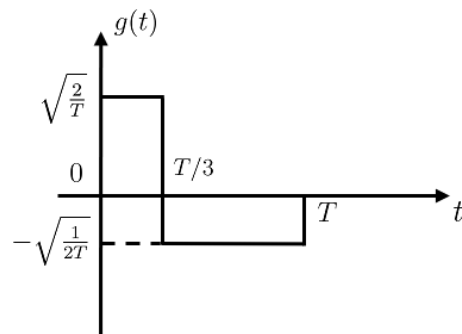
$$\textcircled{1} \quad E_s = \frac{1}{2} \int_0^T p_0^2(t) dt + \frac{1}{2} \int_0^T p_1^2(t) dt = \frac{1}{2} V^2 T$$



② 最佳接收波形 $g(t)$ 可以有两种选择，一种形似 $p_0(t)$ ，另一种形似 $p_1(t)$

此处仅提供形似 $p_0(t)$ (归一化) 的图像及对应函数：

$$g(t) = \begin{cases} \sqrt{\frac{2}{T}} & 0 < t \leq \frac{T}{3} \\ -\sqrt{\frac{1}{2T}} & \frac{T}{3} < t \leq T \end{cases}$$



③ 与②选择相关，一种归一化的匹配滤波器为 $h(t) = g(T - t)$

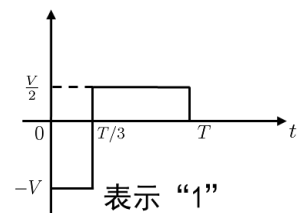
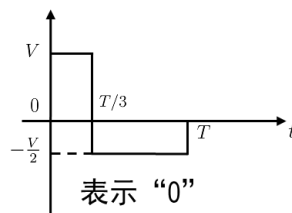
④ $y = x + n$ ，发送电平符号 $x \in \{-A, A\} = \{-\sqrt{\frac{T}{2}}V, \sqrt{\frac{T}{2}}V\}$ ，

符号能量 $E_A = E\{x^2\} = \frac{1}{2}V^2T$ ，电平信道噪声 $n \sim N(0, \sigma^2) = N(0, \frac{n_0}{2})$

波形信道：传一个符号（一）

1. 续：

⑤ 误比特率 $P_b = P_s = Q\left(\sqrt{\frac{2E_s}{n_0}}\right) = Q\left(\sqrt{\frac{V^2T}{n_0}}\right)$

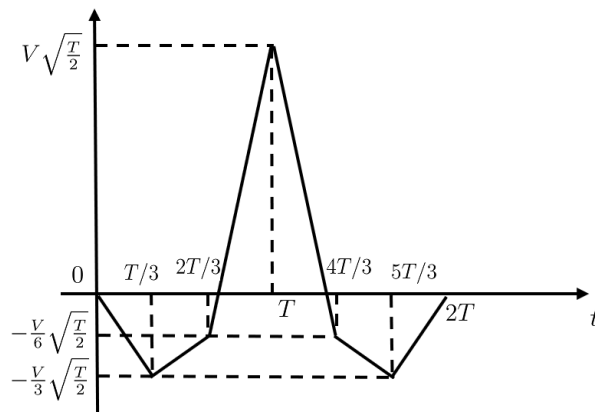


⑥ 误块率 $P_B = 1 - (1 - P_b)^7 - 7P_b(1 - P_b)^6$

⑦ 总能耗 $7E_s = \frac{7}{2}V^2T$ ，平均传1个bit的能耗是 $\frac{7}{4}E_s = \frac{7}{8}V^2T$

⑧ $E_b \geq \frac{7}{4}E_s = \frac{7}{8}V^2T$

⑨ 基于之前给出的 $h(t)$ ，符号0的输出波形 $p_0(t) * h(t)$ 如下：



符号1的输出波形 $p_1(t) * h(t)$ 也可以同样给出，此处略去。

⑩ 重新计算误比特率 $P_b = \frac{1}{2}$ ，误块率 $P_B = 1 - (1 - P_b)^7 - 7P_b(1 - P_b)^6 = \frac{15}{16} = 0.9375$

波形信道：传一个符号（二）

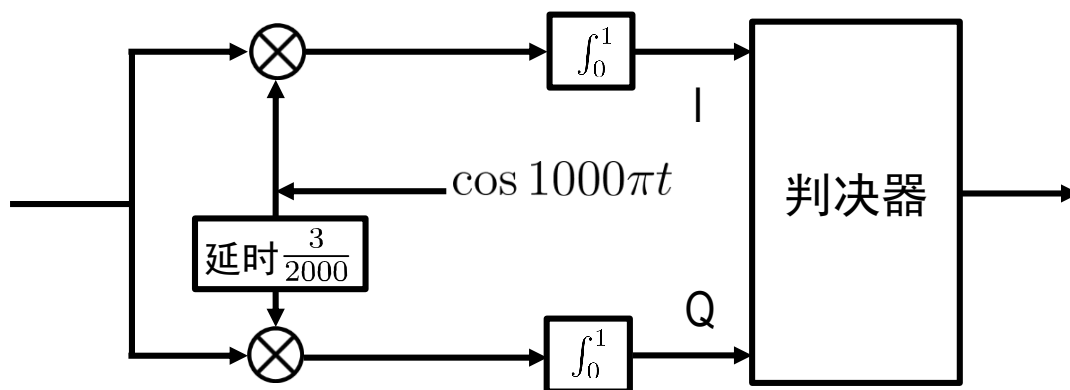
1. 有一复电平的四元波形实现如下：

$$\begin{array}{ll} \text{"00"} & \cos 1000\pi t \\ \text{"11"} & -\cos 1000\pi t \\ \text{"01"} & \sin 1000\pi t \\ \text{"10"} & -\sin 1000\pi t \end{array} \quad 0 \leq t < 1$$

其中“0”“1”等概发送， $n_0 = 0.2$

① 给出 E_s

② 接收机的结构如下图，证明其最优性



③ 给出 I, Q 两路输入判决器的电平分布

④ 给出判决映射关系，即 $f : y_I + jy_Q \rightarrow \{0, 1\}^2$

⑤ 给出误比特率 P_b

波形信道：传一个符号（二）

1. 如下：

① $E_s = \int_0^1 \cos^2 1000\pi t dt = \int_0^1 \sin^2 1000\pi t dt = \frac{1}{2}$

② 证明其最优性= I,Q两路各自**最佳接收+相互无干扰**

发送波形 $x(t) = (x_I \cdot 2 \cos 1000\pi t - x_Q \cdot 2 \sin 1000\pi t) \cdot \mathbb{1}(0 \leq t < T)$

符号集合 $(x_I, x_Q) \in \{(1/2, 0), (0, -1/2), (-1/2, 0), (0, 1/2)\}$

接收波形 $y(t) = x(t) + n(t) = (x_I \cos 1000\pi t - x_Q \sin 1000\pi t) \cdot \mathbb{1}(0 \leq t < T) + n(t)$

I,Q两路各自最佳接收： $\cos 1000\pi t$ $-\sin(1000\pi t)$ **符合条件**

同样可验证I,Q两路**相互无干扰**：

$y_I = \langle y(t), \cos 1000\pi t \cdot \mathbb{1}(0 \leq t < T) \rangle = x_I + n_I$, 其中 $n_I = \int_0^T n(t) \cos 1000\pi t \cdot dt$

$y_Q = \langle y(t), -\sin 1000\pi t \cdot \mathbb{1}(0 \leq t < T) \rangle = x_Q + n_Q$, $n_Q = -\int_0^T n(t) \sin 1000\pi t$

可验证 n_I 与 n_Q 相互独立，即证

波形信道：传一个符号（二）

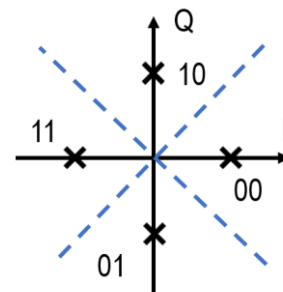
1. 续：

③ 由上一问可知 n_I 与 n_Q 为相互独立的高斯分布，方差

$\sigma_I^2 = E[n_I^2] = \sigma_Q^2 = E[n_Q^2] = \frac{n_0}{4} = 0.05$ ，于是可得输入判决器的电平分布如下： $y \sim N\left(\begin{pmatrix} x_I \\ x_Q \end{pmatrix}, \begin{pmatrix} 0.05 & 0 \\ 0 & 0.05 \end{pmatrix}\right)$ ，其中符号集合满足 $(x_I, x_Q) \in \{(1/2, 0), (0, -1/2), (-1/2, 0), (0, 1/2)\}$ ，概率均为1/4。

④ 判决平面如右图所示，角度描述也可

$$f(y_I + jy_Q) = \begin{cases} 00, & y_I \geq \|y_Q\| \\ 10, & y_Q \geq \|y_I\| \\ 11, & y_I \leq -\|y_Q\| \\ 01, & y_Q \leq -\|y_I\| \end{cases}$$

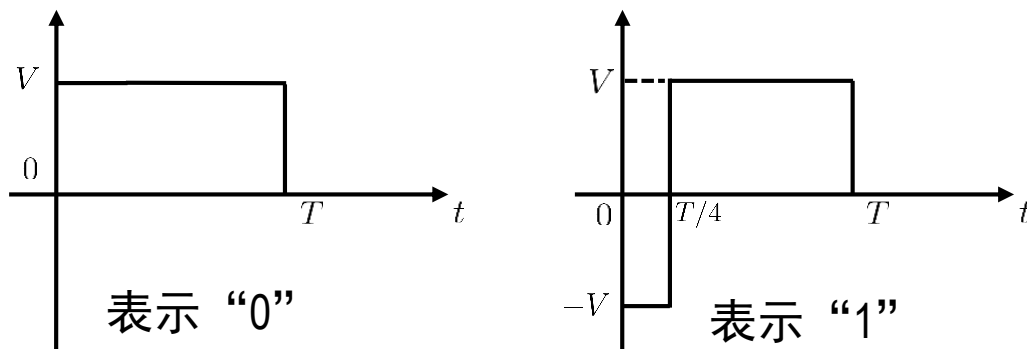


⑤ M=4的PSK调制，且为格雷映射，故误比特率

$$P_b = \frac{2}{\log_2 M} Q\left(\sqrt{\frac{E_s}{\sigma^2}} \cdot \sin \frac{\pi}{M}\right) = Q(\sqrt{10}/2) \approx 0.0569$$

波形信道：传一个符号（二）

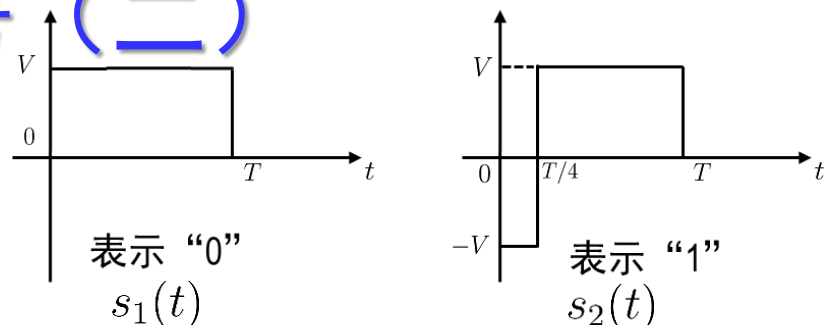
2. 有一一般的波形信道如下。“0”和“1”等概发送, $R_n(\tau) = \frac{n_0}{2}\delta(\tau)$



- ① 计算 E_s
- ② 给出两种标准正交基及其各自对应的电平信道
- ③ 给出误比特率 P_b

波形信道：传一个符号（二）

2. 如下



$$\textcircled{1} E_s = \int_0^T V^2(t) dt = V^2 T$$

②可采用**施密特正交化**来构建正交波形，此处答案不唯一，与初始选取的波形有关。一种可能的答案如下：

$$\text{第一个标准正交基 } p_I(t) = \frac{s_1(t)}{\|s_1(t)\|_2} = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{T}}, & 0 \leq t < T \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$\text{投影系数 } a_1^I = \|s_1(t)\|_2 = V\sqrt{T}, a_1^Q = 0$$

$$\text{而 } s_2^\perp(t) = s_2(t) - \langle s_2(t), p_I(t) \rangle p_I(t) = \begin{cases} -\sqrt{\frac{3}{T}}, & 0 \leq t < \frac{T}{4} \\ \sqrt{\frac{1}{3T}}, & \frac{T}{4} \leq t < T \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$\text{所以第二个标准正交基 } p_Q(t) = \frac{s_2^\perp(t)}{\|s_2^\perp(t)\|_2} = \begin{cases} -\sqrt{\frac{3}{T}}, & 0 \leq t < \frac{T}{4} \\ \sqrt{\frac{1}{3T}}, & \frac{T}{4} \leq t < T \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$\text{投影系数 } a_2^Q = \|s_2^\perp(t)\|_2 = \frac{V}{2}\sqrt{3T}, a_2^I = \langle s_2(t), p_I(t) \rangle = \frac{V}{2}\sqrt{T}$$

综上分别对应电平信道为 $y_I = x_I + n_I, y_Q = x_Q + n_Q$ ，其中

$$(x_I, x_Q) \in \left\{ (V\sqrt{T}, 0), \left(\frac{V}{2}\sqrt{T}, \frac{V}{2}\sqrt{3T} \right) \right\}, n_I \text{ 与 } n_Q \text{ 为相互独立的高斯分布 } N(0, \frac{n_0}{2})$$

$$\textcircled{3} \text{ 二元传输, 误比特率 } P_b = P_e = Q\left(\frac{d}{\sqrt{n_0/2}}\right) = Q\left(\frac{\sqrt{(a_1^I - a_2^I)^2 + (a_2^Q)^2}}{2\sqrt{n_0/2}}\right) = Q\left(\sqrt{\frac{V^2 T}{2n_0}}\right)$$