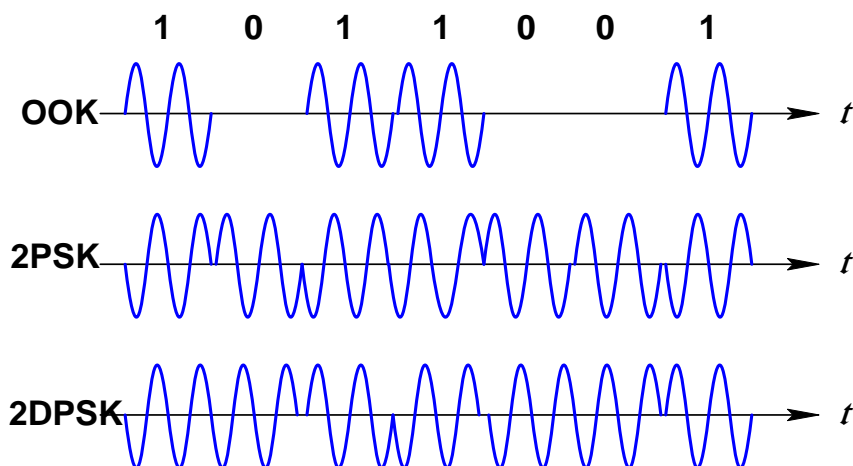


7-1 (1) 由题意：载波周期为 $T_c = \frac{1}{f_c} = \frac{1}{\frac{8\pi \times 10^3}{2\pi}} = 2.5 \times 10^{-4}$

码元周期为 $T_B = \frac{1}{R_B} = \frac{1}{2000} = 5 \times 10^{-4}$

每个码元包含的载波周期个数为： $n = \frac{T_B}{T_c} = 2$

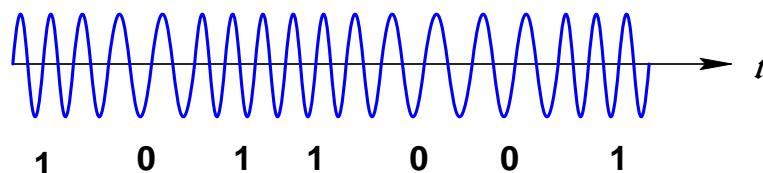
(2) 波形



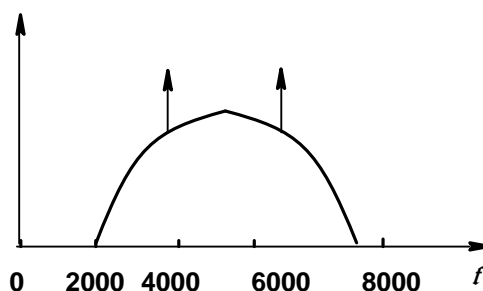
(3) 2ASK、2PSK、2DPSK 的第一零点带宽均为： $B = 2R_B = 4000\text{Hz}$

7-2

(1) $f_1 = 6000 = 3R_B$ ， $f_0 = 4000 = 2R_B$ ，所以“1”码有 3 个载波周期，“0”码有 2 个载波周期。



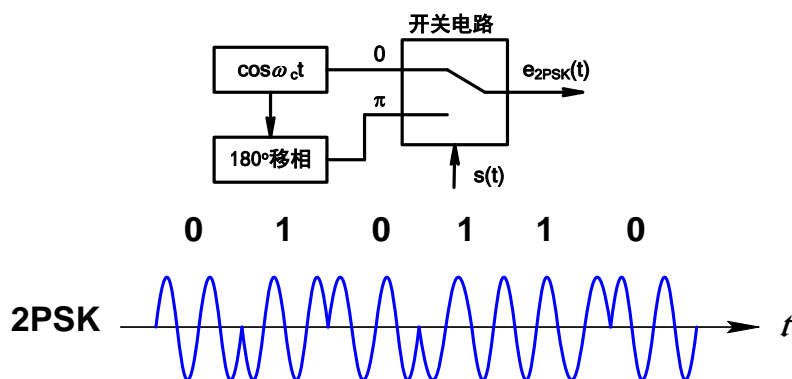
(2)



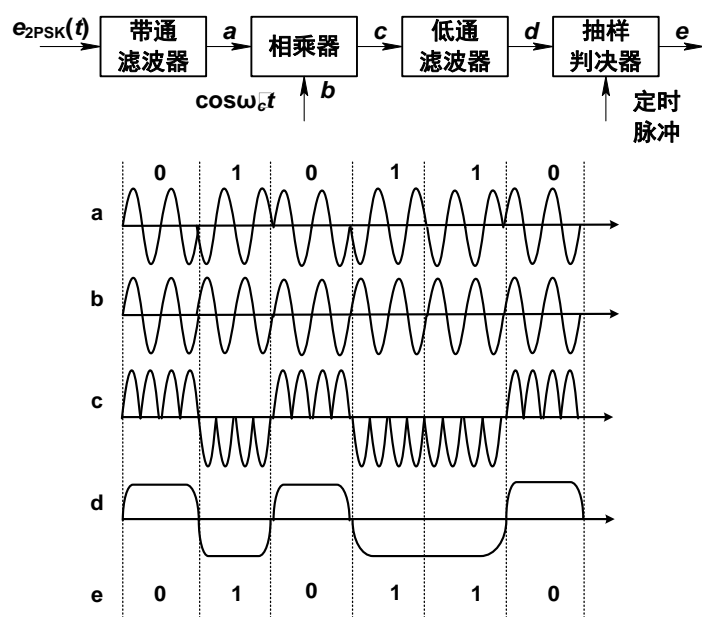
带宽为： $B = |f_2 - f_1| + 2R_B = 6000 - 4000 + 4000 = 6000\text{Hz}$

(3) 频谱重叠部分较多，上下两支路的串扰较大。若采用非相干解调，则带通滤波器后面的包络检波器不能将串扰信号去除，因此，解调性能降低。而观察到虽然频率间隔较小，但 f_1 和 f_0 两载波信号在码元周期内满足正交条件，即： $\int_0^{T_s} \cos \omega_1 t \cdot \cos \omega_0 t dt = 0$ ，若采用相干解调，则可去除正交信号之间的串扰，因此，选用相干解调比较好。

7-4 (1) 2PSK 的调制框图:



(2) 相干解调的框图及波形如下:



$$(3) P_{2PSK}(f) = \frac{1}{4} [P_s(f + f_c) + P_s(f - f_c)]$$

$P_s(f)$ 是二进制双极性非归零信号的功率谱密度,

$$P_s(f) = 4f_B P(1-P) |G(f)|^2 + \sum_{m=-\infty}^{\infty} |f_B (2P-1) G(mf_B)|^2 \delta(f - mf_B)$$

$$G(f) = T_B Sa(\pi f T_B) = T_B \left[\frac{\sin(\pi f T_B)}{\pi f T_B} \right]$$

$m=0$ 时, $G(0) \neq 0$

$m \neq 0$ 时, $G(mf_B) = T_B Sa(n\pi) = 0$

所以, $P_s(f) = 4f_B P(1-P) |G(f)|^2 + f_B^2 (2P-1)^2 |G(0)|^2 \delta(f)$

$$P_{2PSK}(f) = \frac{1}{4} [P_s(f + f_c) + P_s(f - f_c)]$$

$$= f_B P(1-P) [|G(f + f_c)|^2 + |G(f - f_c)|^2] + \frac{1}{4} f_B^2 (2P-1)^2 |G(0)|^2 [\delta(f + f_c) + \delta(f - f_c)]$$

$$= 288 [|G(f + f_c)|^2 + |G(f - f_c)|^2] + 0.01 [\delta(f + f_c) + \delta(f - f_c)]$$

7-6

(1) OOK 系统相干解调的最佳判决电平为: $b^* = \frac{a}{2} + \frac{\sigma^2}{a} \ln \frac{P(0)}{P(1)}$, 等概时, $b^* = \frac{a}{2}$

$$P_e = \frac{1}{2} \operatorname{erfc} \left(\sqrt{\frac{r}{4}} \right) \approx \frac{1}{\sqrt{\pi r}} e^{-r/4} = 0.0146$$

(2) $b^* = \frac{a}{2} + \frac{\sigma^2}{a} \ln \frac{P(0)}{P(1)}$, 当 $P < \frac{1}{2}$, 即 $P(1) < \frac{1}{2}$ 时, 对应的最佳判决电平

$b^* = \frac{a}{2} + \frac{\sigma^2}{a} \ln \frac{P(0)}{P(1)} > \frac{a}{2}$, 因此, 此时的最佳判决电平比等概时大。

7-9

(1) 带通滤波器带宽为: $B_{2ASK} = B_{2PSK} = 2R_B = 4 \times 10^6 \text{ Hz}$

2FSK 解调器中的滤波器带宽也是 2ASK 的带宽 $B = 4 \times 10^6 \text{ Hz}$

所以解调器输入端噪声功率为 $\sigma_n^2 = n_0 B = 4 \times 10^{-15} \times 4 \times 10^6 = 1.6 \times 10^{-8} \text{ (W)}$

解调器的输入信噪比为: $r = \frac{a^2}{2\sigma_n^2} = \frac{(800 \times 10^{-6})^2}{2 \times 1.6 \times 10^{-8}} = 20 \gg 1$

所以, 非相干 2ASK 系统的误码率: $P_e = \frac{1}{2} e^{-\frac{r}{4}} = \frac{1}{2} e^{-5} \approx 3.37 \times 10^{-3}$

非相干 2FSK 系统的误码率: $P_e = \frac{1}{2} e^{-\frac{r}{2}} = \frac{1}{2} e^{-10} \approx 2.27 \times 10^{-5}$

非相干 2DPSK 系统的误码率: $P_e = \frac{1}{2} e^{-r} = \frac{1}{2} e^{-20} \approx 10^{-9}$

(2) 相干 2ASK 系统的误码率: $P_e = \frac{1}{2} \operatorname{erfc} \left(\sqrt{\frac{r}{4}} \right) \approx \frac{1}{\sqrt{\pi r}} e^{-r/4} \approx 8.5 \times 10^{-4}$

相干 2FSK 系统的误码率: $P_e = \frac{1}{2} \operatorname{erfc} \left(\sqrt{\frac{r}{2}} \right) \approx \frac{1}{\sqrt{2\pi r}} e^{-r/2} \approx 4.05 \times 10^{-6}$

相干 2PSK 系统的误码率: $P_e = \frac{1}{2} \operatorname{erfc}(\sqrt{r}) \approx \frac{1}{2\sqrt{\pi r}} e^{-r} \approx 1.26 \times 10^{-10}$

相干 2DPSK 系统的误码率: $P_e = \operatorname{erfc}(\sqrt{r}) \approx \frac{1}{\sqrt{\pi r}} e^{-r} \approx 2.52 \times 10^{-10}$

7-16

(1) 2PSK 信号主瓣带宽 $B_{2PSK} = 2R_B = 2R_b = 4800Hz$

$$\text{频带利用率 } \eta_b = \frac{R_b}{B} = \frac{2400}{4800} = 0.5(b/(s \cdot Hz))$$

(2) 2PSK 信号带宽

$$\begin{aligned} B &= 2B_{\text{基}} = 2(1+\alpha)f_N = 2(1+\alpha)\frac{R_B}{2} \\ &= (1+\alpha)R_B = \frac{(1+\alpha)R_b}{\log_2 M} = (1+0.4)2400 = 3360Hz \end{aligned}$$

$$\text{频带利用率 } \eta_b = \frac{R_b}{B} = \frac{\log_2 M}{1+\alpha} = \frac{1}{1+0.4} \approx 0.71(b/s \cdot Hz)$$

(3) 传输带宽不变, 即波特率不变, 当比特率增大至 7200b/s 时, 频带利用率增至 0.71×3

$$\eta_b = \frac{\log_2 M}{1+\alpha} = \frac{1 \times 3}{1+0.4} \approx 0.71 \times 3, \text{ 即 } M=8, \text{ 可采用 8PSK。}$$

7-17

$$(1) B = \frac{(1+\alpha)R_b}{\log_2 M} = \frac{(1+1)4800}{\log_2 4} = 4800Hz$$

$$\eta_b = \frac{\log_2 M}{1+\alpha} = \frac{\log_2 4}{1+1} = 1(b/(s \cdot Hz))$$

$$(2) B = \frac{(1+\alpha)R_b}{\log_2 M} = \frac{(1+1)4800}{\log_2 8} = 3200Hz$$

$$\eta_b = \frac{\log_2 M}{1+\alpha} = \frac{\log_2 8}{1+1} = 1.5(b/(s \cdot Hz))$$