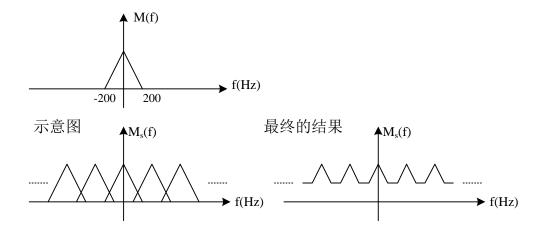
10-1

(1)

 $f_s = 300Hz, f_H = 200Hz,$

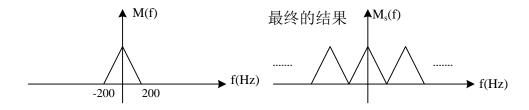
 $f_s < 2f_H$,不满足抽样定理的条件,所以抽样后的频谱会发生混叠:



(2)

 $f_s = 400Hz, f_H = 200Hz,$

 $f_s = 2f_H$,刚好满足抽样定理的条件,所以抽样后的频谱不会发生混叠:



10-7

 $m(t) = 9 + A\cos\omega t \in [9 - A, 9 + A]$

量化电平数 $M = 40.2^5 < 40 < 2^6$, 所以需要二进制码组的位数N = 6;

量化级间隔
$$\Delta V = \frac{m(t)_{\text{max}} - m(t)_{\text{min}}}{M} = \frac{9 + A - (9 - A)}{40} = \frac{A}{20}$$

 $A \le 10V$, 当A=10V时, $\Delta V = 0.5V$

10-10 (1)

极性码: $+635\Delta > 0$, 所以 $C_1 = 1$;

段内码: $512\Delta < 635\Delta < 1024\Delta$, 所以 $C_2C_3C_4 = 110$

段落码: $\frac{635\Delta - 512\Delta}{32\Delta} = 3.8$, 所以 $C_5C_6C_7C_8 = 0011$

输出码组:11100011

编码电平:512+3×32=608Δ

编码量化误差:635-608=27Δ

- (2) 608= 2+ 2+ 2 11位码:01001100

10-11

(1)

 $C_1 C_2 C_3 C_4 C_5 C_6 C_7 C_8 = 01010011$

极性码 $C_1 = 0$,表示量化值小于0

段落码 $C_3C_4=101$,表示位于第6个段,段的起始电平为256 Δ

段内码 $C_5C_6C_7C_8=0011$,位于本段内序号为3的量化区间

[注]量化区间从0开始

所以译码器输出量化电平(补入半个量化间隔):-(256+3.5×16)=-312Δ

(2)
$$312 = 2^8 + 2^5 + 2^4 + 2^3$$
$$12 \% \boxminus : 001001110000$$

10-12 (1)

极性码: -95 > 0, 所以 $C_1 = 0$; 下面只考虑其绝对值

段内码: 64 < 95 < 128, 所以 $C_2C_3C_4 = 011$

段落码: $\frac{95-64}{4} = 7.75$, 所以 $C_5C_6C_7C_8 = 0111$

输出码组:00110111

编码量化电平:64+7×4=92Δ

量化误差:95-92=3△

92 = $2^6 + 2^4 + 2^3 + 2^2$

11位码:00001011100

10-15

(1) 10 路模拟信号 PCM 时分复用后的传输速率为:

$$10 \times 8000(Hz) \times \log_2 8(bit) = 240Kbit / s$$

(2) 占空比为 1, 第一零点带宽
$$B = \frac{1}{\tau} = R_b = 240 K(Hz)$$

对于二进制传输系统, $R_B = R_b = 240K(Baud)$

奈奎斯特基带带宽为:
$$f_N = \frac{R_B}{2} = 120K(Hz)$$

(3) 占空比为 1/2, 第一零点带宽
$$B = \frac{1}{\tau} = 2R_b = 480K(Hz)$$

奈奎斯特基带带宽为:
$$f_N = \frac{R_B}{2} = 120K(Hz)$$

10-17

$$\frac{S_0}{N_a} = 2^{2N}, 10 \lg \frac{S_0}{N_a} = 20N \lg 2 \approx 6.02N$$

要求:
$$10 \lg \frac{S_0}{N_a} \approx 6.02 N \ge 30 dB$$
,则取 $N = 5$

在满足奈奎斯特抽样定理的前提下,系统最小的传输速率为:

$$2 \times 3400(Hz) \times 5(bit) = 34K(bit/s)$$

对于二进制传输系统, $R_B = R_b = 34K(Baud)$

奈奎斯特基带带宽为: $f_N = \frac{1}{2}R_B = 17KHz$