

一、填空题（每空3分，满分30分）

1. $(4.5625)_{10}$

[解析] $4 \times 16^0 + 9 \times 16^{-1} = (4.5625)_{10}$

只会一题是不够的！

看书 回忆：① n进制转十进制？ 例如 $(1A.F)_{16} = (?)_{10}$?

② 2^n进制转2^m进制？ 例如 $(\underline{1011011})_2 = (?)_8$?

③ n进制转m进制？ 例如 $(1A.F)_{16} = (?)_9$? (以十进制作为中转！)

2. 10101

[解析] 原码 $\begin{array}{r} 1 \\ \hline \text{符号位} & 1011 \\ \hline 8 & 21 \end{array}$ \rightarrow 反码 $\begin{array}{r} 10100 \\ \hline \text{符号位不变} \end{array}$ 补码 = 反码 + 1 = 10101

3. $0.42k\Omega$, $2.78k\Omega$

[解析] OC门输出低电平，电流灌入OC门， $G_3 \sim G_5$ 为低电平输入，电流是从输入端

向外流的，如右图所示，此时 R 起到限制 OC门输出电流的作用，因此其应有最小值（否则 OC门电流过大损坏）

其取值最小时只有一个OC门输出低电平（最极限情况，也就是所有电流都往一个OC门里灌）

则 $\frac{V_{CC} - V_{OL}}{R_L} + I_{IL} \times 5 \leq I_{OL(\max)} \Rightarrow R_L \geq \frac{V_{CC} - V_{OL}}{11mA}$, 又 $V_{OL} \leq 0.4V$,

\Rightarrow 当 V_{OL} 取 $0.4V$ 时 R_L 取值最小，为 $\frac{5 - 0.4}{11} k\Omega = 0.42 k\Omega$.

再计算 R_{max} . 此时 OC门输出高电平，漏电流 仍流入 OC门， $G_3 \sim G_5$ 为高电平输入，电流从输入端

流入，如右图所示，此时 R 上电流等于上述电流之和，若 R 过大则 OC门输出电平太低，故 R 应有最大值

其取值最大时应当所有门电路都有漏电流或输入电流（这种情况最极限，因为 R 再大一点 OC门输出就太低了）

则有 $V_{CC} - (I_{IH} \times 8 + I_{OH} \times 2) \times R \geq 3V$ 解得 $R_{max} = \frac{5 - 3}{320 + 400} M\Omega = 2.78 k\Omega$

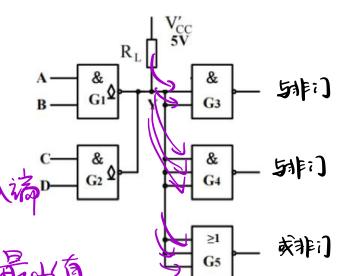
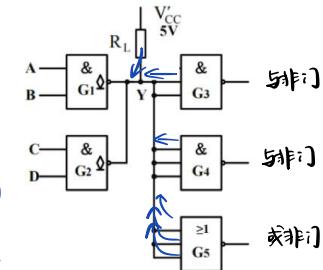
注意点：

需要特别记忆

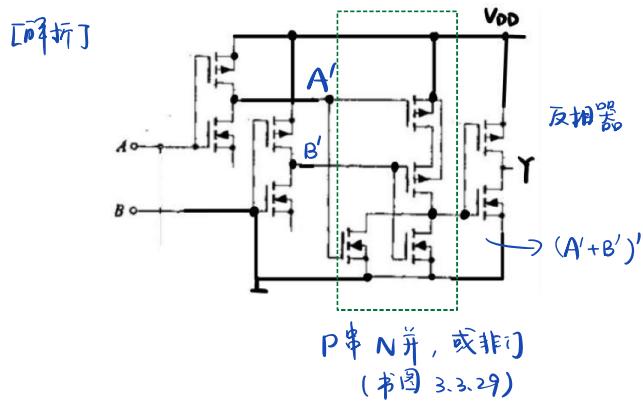
① 不同门有不同的处理方式。TTL 与非门输入为低电平时，无论输入有多少个端子，都只算一个端子的电流；
= 输入 TTL 异或门输入为低电平时，算三份 I_{IL} ；

为高电平时则不然。
= 为高电平时，算四份 I_{IH} . 回忆：CMOS？详细的分析需要看书。

② 前级输出为高电平抑低电平时，电流的流向？（很重要，不然公式里分子有的是加有的是减，哪来的？）
以及应考虑的门、端子数？



4. $A' + B'$



$$\Rightarrow Y = ((A' + B')')' = A' + B'$$

5. $AC' + B'D' + B'C' + A'BC$

[解析]

AB\CD	00	01	11	10
00	X	1	0	X
01	0	0	1	X
11	X	1	0	0
10	1	1	0	1

\downarrow
 AC'

要尽可能简单，就要尽可能圈大圆。

$B'D'$ 紫色的圆最难看出。
 $A'BC$

6. 十四

[解析] $LD' = [(Q_1 \odot Q_2)(Q_1 + Q_2)]' = [(Q_1 Q_2 + Q_1 Q_2')(Q_1 + Q_2)]' = (Q_1 Q_2)'$,

即: $Q_1 Q_2 = 11$ 时, $LD' = 0$, 下个节拍 Q_3 即为当前 D_3 取反, 剩余各位置为 0

则状态变化次序是: $0000 \rightarrow 0001 \rightarrow 0010 \rightarrow 0011 \rightarrow 0100 \rightarrow 0101 \rightarrow 0110 \xrightarrow{\text{置高}} 1000 \rightarrow 1001 \rightarrow 1010 \rightarrow 1011 \rightarrow 1100 \rightarrow 1101 \rightarrow 1110 \xrightarrow{\text{置高}} 0000$

有效循环共计 14 个状态, 即十四进制计数器。

7. 10

[解析] 四舍五入方式的说明在我们教材里没有, 但是它对应的量化方法教材里有, 与之对应的是“只舍入”方式。

比如对于最大 nV 的模拟电压, 要转化成 m 位二进制数字量表示, 若用只舍入方式, 则会取量化单位 Δ 为 $\frac{n}{2^m} V$,

并且, $0 \sim \frac{n}{2^m} V$ 的模拟电压就对应 $0 \cdots 0$, $\frac{n}{2^m} \sim \frac{2n}{2^m} V$ 的模拟电压对应 $0 \cdots 01$, 依次类推。
 (Δ) 实际上是 $0V$ 真正对应, (2Δ) 实际上是 $\frac{n}{2^m} V$ 真正对应,
 其余超过 $0V$ 加一个 Δ 的部分均舍去, 所以是“只舍入” 其余超过 $\frac{n}{2^m} V$ 加一个 Δ 的部分均舍去

特点: 每个数字量对应的模拟量处于转化成这个数字量的模拟量的区间的下界

若用四舍五入方式, 则会取量化单位 Δ 为 $\frac{2n}{2^{m+1}-1} V$,

并且, $0 \sim \frac{n}{2^{m+1}-1} V$ 的模拟电压就对应 $0 \cdots 0$,
 $(\frac{1}{2}\Delta)$ 实际上是 $0V$ 真正对应,
 其余超过 $0V$ 加 $\frac{1}{2}\Delta$ 的部分均舍去

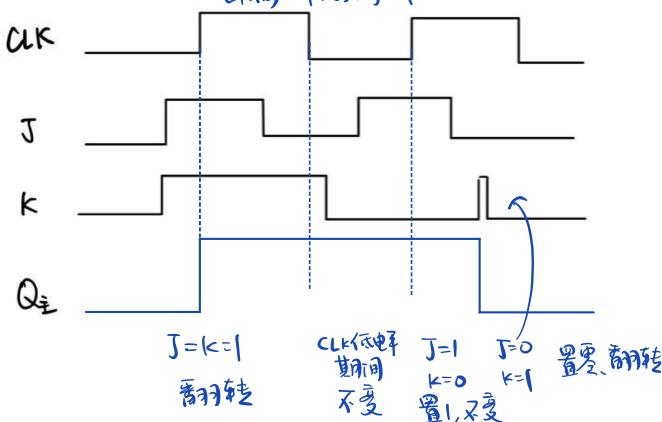
特点: 每个数字量对应的模拟量处于转化成这个数字量的模拟量的区间的中值 (对第一段而言, 仍是下界)。

之后每个区间步长是一个 Δ ，如 $\frac{n}{2^{m+1}-1} \sim \frac{3n}{2^{m+1}-1}V$ 的模拟电压对应 $0 \dots 1$ ，依次类推。
 $(\frac{1}{2}\Delta) \quad (\frac{3}{2}\Delta)$
 类似地，实际上是真中值 $\frac{2n}{2^{m+1}-1}$ 真正对应，与中值相差 $\frac{1}{2}\Delta$ 的电压均会偏差并对应至 0 ，所以是“四舍五入”。
 (P.S. 我也不知道“四和五”是啥意思，其实就是从取下界变成取中值罢了)
 由此类推， $\frac{3}{2}\Delta \sim \frac{5}{2}\Delta, \dots, (\frac{2^{m+1}-1}{2}-1)\Delta \sim \frac{2^{m+1}-1}{2}\Delta$ 。

根据量化单位，则 $\left\{ \begin{array}{l} \frac{n}{2^m} < 8mV \\ \frac{2n}{2^{m+1}-1} < 8mV \end{array} \right.$ $n=6, \frac{n}{2^m}$ 得 $\left\{ \begin{array}{l} m > \log_2 750 \rightarrow \text{此值介于 } 9 \text{ 和 } 10 \text{ 之间} \\ m \geq (\log_2 150)-1 \rightarrow \text{此值介于 } 9 \text{ 和 } 10 \text{ 之间} \end{array} \right.$ 向上取整得 $m=10$

复习：A/D 的三种类型，工作原理？

8. [解析]



* 复习：
 ① 主从 JK、主从 SR 的异同
 ② 边沿触发与主从（脉冲触发）
 的特点及异同

9. 0.2

[解析]

【题 7.9】 图 P7.9 是用 TTL 门电路接成的微分型单稳态电路，其中 R_d 阻值足够大，保证稳态时 v_A 为高电平。 R 的阻值很小，保证稳态时 v_D 为低电平。试分析该电路在给定触发信号 v_i 作用下的工作过程，画出 v_A, v_{O1}, v_{D2} 和 v_o 的电压波形。 C_d 的电容量很小，它与 R_d 组成微分电路。

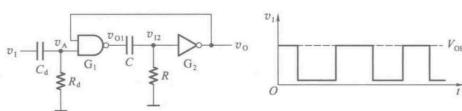


图 P7.9

解：由图 P7.9 可知，因 R 的阻值很小，所以 $v_{D2} < V_{TH}$ ；而 R_d 阻值很大，使 $v_A \geq V_{TH}$ 。故稳态下 $v_{O1} = V_{OH}, v_D = V_{OH}$ 。

当 v_i 端有负的触发脉冲时， v_A 处出现向负的微分脉冲， v_{O1} 和 v_{D2} 产生正的电压跳变， v_o 跳变为低电平。由于 v_o 的低电平反馈到门 G1 的输入，所以在 v_A 的低电平信号消失后 v_{O1} 的高电平和 v_o 的低电平仍继续维持。而且这种正反馈使 v_o 波形的边沿很陡。

v_{O1} 跳变成高电平以后电容 C 开始充电，随着充电的进行 v_D 逐渐下降，当降至 $v_D = V_{TH}$ 时 v_o 跳变为高电平、 v_{O1} 跳变为低电平，电容 C 放电，电路恢复到触发前的稳定状态。

电路中各点电压的波形如图 A7.9 所示。从 v_A 的波形上可见，因为 v_o 的低电平反馈到了门 G1 的输入端，所以在 v_o 低电平期间 v_A 一直被钳在低电平上。

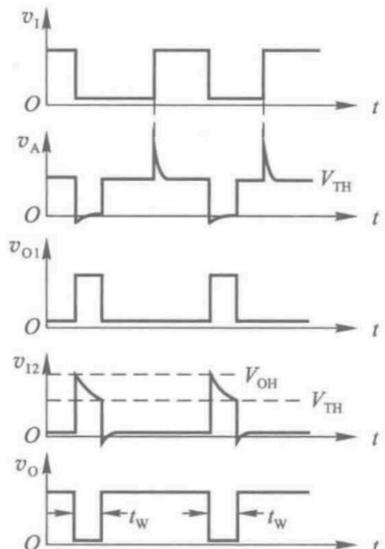


图 A7.9

第7章较抽象，关键是要搞明白两个问题：

① 变化是如何传递的？

② RC 环节及充放电状态决定单稳态电路脉宽或多谐振荡电路周期。这就要求我们弄清楚电容的充放电回路，而且这对 CMOS 和 TTL 电路是不同的！

(有的做到 $V_{TH} + V_{DD}$)

有的问题是 V_{TH} ，Why？电阻！)

总体上看，填空题难度不大，主要考查细节，步骤题目有坑