## **Computer Architecture: Calculator Design**

**Fall 2024** 

# Homework 8 — Novmember 8

Lecturer: Hu Weiwu Completed by: 2022K8009929010 Zhang Jiawei

### 8.1

- (1)  $101011_2 = 43_{10}$   $001101_2 = 13_{10}$   $01011010_2 = 90_{10}$  $0000111010000101_2 = 3717_{10}$
- (2)  $42_{10} = 101010_2$   $79_{10} = 1001111_2$   $811_{10} = 1100101011_2$  $374_{10} = 101110110_2$
- (3)  $8AE_{16} = 2222_{10}$   $C18D_{16} = 49549_{10}$   $B379_{16} = 45945_{10}$  $100_{16} = 256_{10}$
- (4)  $81783_{10} = 13F77_{16}$   $1922_{10} = 782_{16}$   $345208_{10} = 54478_{16}$  $5756_{10} = 167C_{16}$

## 8.2

- 32 位无符号二进制数表示范围是  $0 \sim 2^{32} 1$ ;
- 32 位二进制原码表示范围是  $-(2^{31}-1) \sim 2^{31}-1$ ;
- 32 位二进制补码表示范围是  $-2^{31} \sim 2^{31} 1$ 。

$$\begin{split} [0]_{\bar{\mathbb{R}}} &= 00000000, \, [0]_{\red{\pitchfork}} = 00000000; \\ [-1_{10}]_{\bar{\mathbb{R}}} &= 10000001, \, [-1_{10}]_{\red{\pitchfork}} = 11111111. \end{split}$$

8.4

8.5

(1) 0 转化为单精度浮点数为 0x00000000;

116.25 转化为单精度浮点数为 0x42E88000;

-4.375 转化为单精度浮点数为 0xC08C0000。

(3) 0xff800000 转化为十进制数为负无穷大;

0x7fe00000 转化为十进制数为非数;

(4) 0x8008000000000000 转化为二进制数为  $-0.1 \times 2^{-1023}$ , 十进制数为  $-0.5 \times 2^{-1023}$ ; 0x7065020000000000 转化为二进制数为  $1.01010000001 \times 2^{775}$ , 十进制数为  $1.31298828125 \times 2^{775}$ 。

8.6

逻辑电路表达式为  $Y = \overline{(A+B)C}$ .

**8.7** 

真值表如下:

A	В	C	Y
0	0	0	1
0	0	1	1
0	1	0	1
0	1	1	0
1	0	0	1
1	0	1	0
1	1	0	1
1	1	1	0

$$Y = A \oplus B = A\overline{B} + \overline{A}B = \overline{\overline{A}\overline{B}} \cdot \overline{\overline{A}B}.$$

## 画出电路图如下:

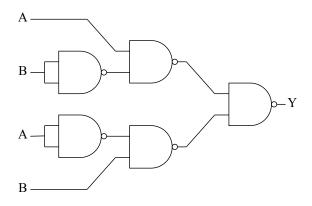


图 8.1. 二输入 XOR 电路

### 8.9

## 搭建出的的电路如下:

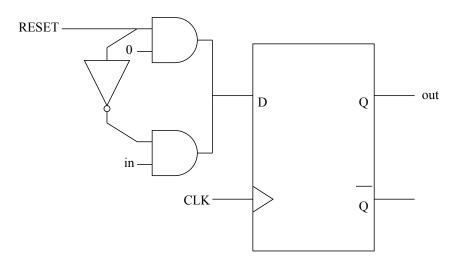


图 8.2. 具有同步复位的 D 触发器

## 8.10

$$[X]_{\not \nmid \! \mid} + [Y]_{\not \nmid \! \mid} = 2^n + X + 2^n + Y \pmod{2^n} = 2^n + X + Y = [X+Y]_{\not \nmid \! \mid} \circ$$

## 8.11

只需将 Y 替换为-Y 即可证明。

- (1) 32 位行波进位加法器的延迟为  $3T + 31 \times 2T = 65T$ 。
- (2) 由于每个逻辑门扇入不超过 4 个, 故块内输出进位延迟为 4T, 故输出所有进位总延迟为 32T; 最高位产生结果延迟为  $7\times 4T+2T+3T=33T$ , 再加上产生  $p_i,g_i$  的延迟 2T, 故总延迟为 35T。

(3) 生成第一级  $p_i, g_i$  需要 2T,生成所有进位输出需要 10T,再通过 3T 算出最终结果,故总延迟为 15T。

#### 8.13

资源有限/要求低功耗/速度要求不高/面积较小时,可以采用行波进位加法器。

#### 8.14

以图 8-22 所示 4 个 16 位块内并行块间并行加法器进行层次化扩展,将其 P 和 G 输出作为更高一层的进位输入,最终得到一个 64 位加法器。下层的 4 块 16 位先行进位逻辑根据各块所对应的  $p_i$  和  $g_i$  生成各自的块间进位生成因子 G 和块间进位传递因子  $P_i$  上层的 4 位先行进位逻辑把下层的先行进位逻辑生成的 P 和 G 作为本层的  $p_i$  和  $g_i$  输入,生成块间的进位  $c_{16}$ 、 $c_{32}$  和  $c_{48}$ ; 下层的每块 4 位先行进位逻辑分别把  $c_0$  以及上层计算出的  $c_{16}$ 、 $c_{32}$  和  $c_{48}$  作为各自块的进位输入  $c_0$ ,再结合本地的  $p_i$  和  $g_i$  分别计算出本块内部所需要的每一位进位。

### 8.15

#### 8 16

$$[X \times 2^n]_{\begin{subarray}{c} \begin{subarray}{c} \begin{subarr$$

### 8.17

- (1) 使用 16 位块内并行块间并行加法器搭建加法树,第一级生成  $p_i, g_i$  需要 2T,生成所有进位输出需要 6T, 再通过 3T 算出最终结果,故总延迟为 11T,两级加法树总延迟为 22T。
- (2) 华莱士树将 4 个 16 位加数转化成 2 个 16 位加数,延迟为 6T,再通过先行进位加法器计算出最终结果,延迟为 11T,故总延迟为 17T。

### 8.18

两位 Booth 补码乘法器中, $[-X]_{h}$  是对 -X 取补码, $[-2X]_{h}$  是先将 -X 左移一位,再取补码,然后把它们加到原来的部分积上;华莱士树补码乘法器中,补码的获取方式是同样的,将多个部分积压缩成两个部分积,然后通过先行进位加法器计算出最终结果。

```
module booth_multiplier (
 1
         input signed [31:0] A, // 32位乘数
 2
 3
         input signed [31:0] B, // 32位被乘数
         output signed [63:0] result // 64位乘积
 4
 5
      );
 6
 7
         wire signed [32:0] pp[15:0]; // 存储16个部分积 (32+1位用于扩展符号位)
8
         integer i;
9
10
         always @(*) begin
            pp[0] = booth_encode(A, {B[1:0], 1'b0}); // Booth 编码生成每一组的部分积
11
            for (i = 1; i < 16; i = i + 1) begin
12
               pp[i] = booth encode(A, B[2*i+1:2*i-1]);
13
```

```
14
            end
15
         end
16
17
         wire [63:0] sum, carry; // 用于华莱士树中的部分积和进位
18
         wallace_tree wt(.pp(pp), .sum(sum), .carry(carry));
19
20
         assign result = sum + carry;
21
22
      endmodule
23
24
      // Booth Encoding Function (2位一乘)
25
      function signed [32:0] booth_encode;
26
         input signed [31:0] A;
27
         input [2:0] B; // 2位一乘, B为编码位 + 上一位
28
         case (B)
29
            3'b001, 3'b010: booth_encode = A; // +X
30
            3'b011:
                       booth_encode = A << 1; // +2X
            3'b100:
                       booth encode = -(A \ll 1); // -2X
31
32
            3'b101, 3'b110: booth_encode = -A; // -X
33
            default:
                       booth_encode = 0; // 0
34
         endcase
35
      endfunction
36
37
      module wallace_tree (
38
         input [63:0] pp[15:0], // 输入16个部分积,每个64位宽
39
         output [63:0] sum, // 华莱士树的部分和输出
         output [63:0] carry // 华莱士树的进位输出
40
41
      );
42
43
         wire [63:0] layer_sum[5:0]; // 中间层的和
44
         wire [63:0] layer_carry[5:0]; // 中间层的进位
45
         integer i;
46
47
         // 第 1 层: 压缩 16 个部分积
         // 每一列使用全加器/半加器来处理部分积的压缩
48
49
         generate
50
            for (i = 0; i < 64; i = i + 1) begin
               // 处理每一列的压缩: 三输入全加器和二输入半加器
51
52
               if (i < 16) begin
                  // 使用全加器压缩每列
53
54
                  full_adder fa1(pp[0][i], pp[1][i], pp[2][i], layer_sum[0][i],
                     layer_carry[0][i]);
```

```
55
                  full_adder fa2(pp[3][i], pp[4][i], pp[5][i], layer_sum[1][i],
                      layer_carry[1][i]);
                  // 更多的全加器操作
56
57
               end
58
            end
59
         endgenerate
60
61
         // 后续层依次压缩输出
62
         generate
63
            for (i = 1; i < 5; i = i + 1) begin
               // 将每层产生的部分和与进位继续压缩
64
65
               for (j = 0; j < 64; j = j + 1) begin
66
                  full_adder fa(layer_sum[i-1][j], layer_carry[i-1][j], pp[j+1],
                      layer_sum[i][j], layer_carry[i][j]);
67
               end
68
            end
69
         endgenerate
70
         // 最后一层的和、进位输出
71
72
         assign sum = layer_sum[4];
73
         assign carry = layer_carry[4];
74
75
      endmodule
76
77
      // 定义全加器模块
78
      module full_adder(
79
         input a, b, cin,
80
         output sum, cout
81
      );
82
         assign sum = a ^ b ^ cin;
         assign cout = (a & b) | (b & cin) | (cin & a);
83
84
      endmodule
```

#### 8.20

不可以。因为  $\pi$  是无限不循环小数,无法用有限的位数表示。单精度浮点数的小数部分只有 23 位,双精度浮点数的小数部分只有 52 位,故无法精确表示  $\pi$ 。