Episode 4 How to make Correct Digit Circuit?

——《你可能不知道的verilog提高班指南》By TA-马子睿

前言

大家好!在第一次实验中,各位同学面对未知的verilog和vivado,火力全开各显神通,但有时面对纷繁复杂的电路,总是愁眉紧锁、一筹莫展。在本辑中,我将结合我的自身经验,告诉大家一些硬件Debug的技巧和流程,希望大家能借助这些技巧,将自己的数字电路设计的正确、简洁、美观。

目录

- 构建一个"看得懂"的设计文件
 - 使用行为级描述
 - 一个文件只写一个module
- RTL分析,一个让bug胆寒的功能
 - o warning: 位宽不匹配
 - o warning: 空载
 - o warning: 推断出锁存器
- 仿真测试,妙不可言
 - 仿真文件的组成
 - 仿真信号的查看方法
- 揪出综合电路中的错误
 - o Critical Warnings: 多驱动 (multi-driven)
 - o Critical Warnings: 组合环 (combination loop)
- 结语

构建一个"看得懂"的设计文件

大家学习C语言的时候,程序设计的助教一定也和大家强调了代码的可读性、规范性。一份可读性高的代码是非常容易Debug的,而对于verilog这种动辄几百行的代码更是这样。下面我来介绍几个让代码变得优美的小方法:

使用行为级描述

verilog给大家提供了很多描述电路的方法,其中大家喜爱的主要是门级电路描述和行为级电路描述。事实上,<mark>行为级电路描述更为高级,它相较于门级电路更容易看出错误,更容易让自己理解</mark>。

verilog中的<mark>行为级描述一般是由always块和case、if、elseif、else语句构成的</mark>。这些行为级描述更像是大家熟悉的C语言,但又在某些方面区别于C语言。

• case...endcase语句

case...endcase语句描述了一个由多选器构成的电路,我们用一个实例来了解一下:

```
always @(*) begin
    case(way_sel)
    4'b0001: replace_tag = tag_0;
    4'b0010: replace_tag = tag_1;
    4'b0100: replace_tag = tag_2;
    4'b1000: replace_tag = tag_3;
    default: replace_tag = 0;
    endcase
end
```

这个电路的解读是:一个多选器有4个输入: tag_0, tag_1, tag_2, tag_3, 而way_sel信号作为了多选器的选择信号, replace_tag作为了多选器的输出。这种描述的好处是,如果选择信号十分复杂,即不是自然编码或者是独热编码,而是如格雷码或自定义编码的信号,那么我们就不用关心这个多选器的选择底层逻辑是如何实现的了。比如:

```
always@(posedge clk) begin
   case(wrt_type)
   4'b0001: begin
       case(addr_rbuf[1:0])
        2'b00: ...
       2'b01: ...
        2'b10: ...
       2'b11: ...
        endcase
   end
    4'b0011: begin
       case(addr_rbuf[1])
            1'b0: ...
            1'b1: ...
        endcase
   end
    4'b1111: ...
   default: ...
    endcase
end
```

那么当<mark>选择信号位宽过大时,怎么让case语句变得更简洁呢?显然,十六进制给了我们很好的解决方案。</mark>我们用十六进制重写第一个例子:

```
always @(*) begin
    case(way_sel)
    4'h1: replace_tag = tag_0;
    4'h2: replace_tag = tag_1;
    4'h4: replace_tag = tag_2;
    4'h8: replace_tag = tag_3;
    default: replace_tag = 0;
    endcase
end
```

看,这样是不是简洁多了呢?<mark>注意,十六进制虽然是h,但前面的数字依然是二进制位宽</mark>!

使用case语句经常会出现下面的问题:

- o 没写default的情况:如果在组合电路中列出的选择信号的情况没有涵盖选择信号位宽下所有可能的数字 (比如2位宽就是0-3,4位宽就是0-15),那么就会出现逻辑不完备,Vivado会分析出锁存器导致电路错误。如果你无法理解什么叫"选择信号位宽下所有可能的数字",那就只要看到case就default一下好啦!
- 。 没写endcase: 这个一定会报错,一定要记得写!

• if, else if, else语句

if选择语句事实上也描述了选择器,但if和case语句是有以下区别的:

- o case语句不会出现冲突:每一种情况是完整的(在不使用x和z的情况下)。case的每种情况是选择信号全位宽的一种可能的取值,任何两个case间不会有交集,所以**case语句描述的所有情况没有优先级区别**。
- o if, else if, else语句是有先后顺序的: Vivado会使用一串的多选器来实现一个if...else if...else语句块, if中的情况优先级最高,每个else if的情况顺序检查,这就体现了每一个判断情况的优先级:

```
if(exception_temp != 0) nxt = IDLE;
else if(uncache) begin
    if(op == READ) nxt = REPLACE;
    else if(is_atom_rbuf && op == WRITE && !llbit_rbuf) nxt = EXTRA_READY;
    else nxt = MISS;
end
else if(is_atom_rbuf && op == WRITE && !llbit_rbuf) begin
    nxt = EXTRA_READY;
end
else if(cache_hit) begin
    if(valid) nxt = LOOKUP;
    else nxt = IDLE;
end
```

这一段代码中,exception_temp的优先级最高,满足其不为0,则按照软件语言的思维,"下面的比较不会进行"。但在生成的电路中,exception_temp是这个if...else描述的语句块的最后一个选择器的选择信号,最后一个选择器的两个输入是IDLE和uncache信号所控制的选择器的输出,这也就体现了exception_temp 无视其他信号,直接决定了nxt的值。如果exception_temp == 0,uncache信号决定的多选器输出才会有意义。

- o 在使用单个if...else if...else语句块的时候,大家完全可以按照C语言的思路来构建电路。但是,对于并列if的情况,请大家参见Episode 2 中的讲解,理解两个if并列的情况。
- o if也需要逻辑完备性,即每个if必须匹配一个else,否则如果if旗下的else if没有把所有可能情况列举完全,则会出现锁存器导致电路错误。

一个文件只写一个module

很多时候,对于比较简单的设计,大家喜欢把不同的module写到同一个设计文件中。但是,这样往往会导致代码文件过长,从而在找错误时容易晕头转向。非常推荐大家"专模块专用",这样可以非常方便地根据要求对之前写过的模块进行改动,同时可以避免引入冗余的模块。

当然,有些模块是唇齿相依的,属于必定互相依存的,那么可以把它们写到同一个文件中。

RTL分析,一个让bug胆寒的功能

RTL分析,也就是Elaborated Design,是一种高效、简洁的纠错方式。在写完设计文件后,第一件事就是RTL一下,看看电路图以及下方Message栏中Elaborated Design文件夹下报出的warnings、critical warnings和errors。下面我对几个常见的问题进行简要分析:

warning: 位宽不匹配

[Synth 8-689] width (1) of port connection 'dout' does not match port width (4) of module 'mux2_1'

位宽不匹配是非常致命的错误(虽然它只是个warning),<mark>因为它会导致仿真中出现大量的z的x</mark>。例如上面这条错误,我们就理解为,例化mux2_1,本应是一个4位宽的接口dout却接上了一个位宽为1的线路。

warning: 空载

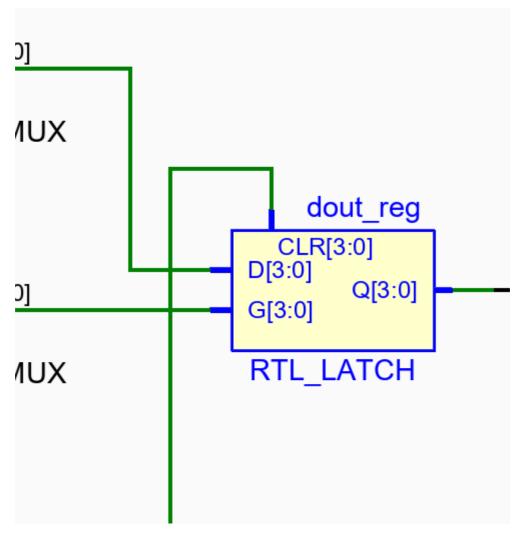
[Synth 8-7071] port 'din2' of module 'mux2_1' is unconnected for instance 'decoder_input_mux'

空载是指<mark>在例化时忘记写某个模块的某个接口</mark>,这往往是因为接口太多导致的粗心错误。这里已经写的非常清楚:mux2_1模块的din2接口没有接上。

warning: 推断出锁存器

inferring latch for variable 'psum_reg'

这种错误非常隐蔽,**常常不出现在Message中!**大家要做的是点开每个模块的电路图,看看是不是存在一个叫做LATCH的元件,如图:



学习了计算系统概论大家知道,门控D锁存器只要控制信号不变,内部存储的数据就不会改变。但这并不符合组合逻辑的定义。

为什么会出现锁存器呢?这一定是**逻辑不完备**导致的。如果case没有default,if没有else,那么只要你陈列的情况不够完整,锁存器一定会出现。这个锁存器的意义是:当输入不属于你列举的情况集合时,电路输出应当不改变状态。于是Vivado使用一个锁存器来存储电路情况。但这已经不符合组合逻辑的定义了,因此出现锁存器,电路设计一定是出现问题的。我们必须保证电路中没有RTL_LATCH,才能进行后续的测试。

以上是RTL部分可以报出的常见错误,当然,大家如果仔细看电路,可以看出多驱动、组合环之类的错误,但他们不易被发现,且RTL分析无法检测出(这些错误我们将在下文进行分析)。因此,**不管哪一步出现了错误,我们都应该结合错误信息来看RTL电路图**,因为它是最直观、最简单的纠错方法。

仿真测试, 妙不可言

在解决了RTI分析的所有错误之后,进行仿真是非常重要的步骤。这一部分我们将来介绍一下Vivado的仿真

仿真文件的意义在于:给某个模块特定的输入,观察它的输出是否如我们期望的那样。所以,我们需要设置这个模块的输入,来获取输出信息

仿真文件的组成

1. 例化需要测试的模块:

这里需要注意:不管是在仿真文件里测试,还是在设计文件中例化,<mark>被例化模块的input接口可以使用reg或wire型去连接,但output接口,不管是output还是output reg的接口,都只可以用wire型去连接。</mark>原因很容易理解:作为一个输出接口,我们应当使用一根线去接入,而不能用一个寄存器来接,因为寄存器是可以存储值的。

在测试文件中,我们一般使用reg型变量来连接输入接口(因为reg型变量可以非常方便地进行赋值),用wire型变量来连接输出接口(这是verilog的语法要求)

2. 设计测试的流程:

我们一般使用一个initial块来进行一次测试。

- o <mark>在initial块的前两行,一般是要对所有的输入变量来赋予初值</mark>(否则他们在仿真波形里会出现X,影响我们的判断)
- 。 之后, 我们需要借助仿真语句来设计测试流程, 一条仿真语句组成是:

#n 执行语句

其中n是非负数,是指这一条语句和上一条语句执行的间隔时间。例如我们有如下的测试:

```
initial begin
   input_signal = 4'b0; //这里对input_signal作了一次初始化
   //第一个时间单位内, input_signal为4'b0
   #1 input_signal = 4'b1;//第二个时间单位内, input_signal为4'b1
   #1 input_signal = 4'b10;//第三个时间单位内,input_signal为4'b10
   #1 input_signal = 4'b11;//第四个时间单位内, input_signal为4'b11
   #1 input_signal = 4'b100;
   #1 input_signal = 4'b101;
   #1 input_signal = 4'b110;
   #1 input_Signal = 4'b111;
   input_signal = 4'1111;//这里执行完上面所有操作后,对input_signal又作了一次初始化
   #1 input_Signal = 4'b1110;
   #1 input_Signal = 4'b1101;
   #1 input_Signal = 4'b1100;
   #1 input_Signal = 4'b1011;
   #1 input_Signal = 4'b1010;
   #1 input_Signal = 4'b1001;
   #1 input_Signal = 4'b1000;
end
```

这里我们可以看出,在前八个时间单位内,input_signal每隔一个时间单位就自增1,在后面的时间里,input_signal每隔一个时间单位就自减1,这样就达到了**指定输入观察输出**的效果。

当然,如果你想在某个时间单位内对多个信号进行改变,需要使用begin...end来聚合起来:

```
#1 begin
  input_signal1 = 1'b1;
  input_signal2 = 1'b0;
end
```

不过,如果一定要每个时钟周期都指定信号,对于有规律变化的信号来说,实在是太麻烦了。因此,verilog提供了repeat和forever语句,用以简化仿真。不过一定要注意:repeat和forever语句仅限在仿真文件中使用!设计文件中不可以使用!

■ repeat语句:

repeat语句的格式是:

```
repeat(times) begin
#m begin
执行语句1
执行语句2
----
end
end
```

repeat后括号内的数字是重复的次数,#号后的数字是每次循环间隔的时间,例如:

```
repeat(10) begin
    #1 begin
    din = din << 1;
    end
end</pre>
```

每隔1个时间单位, din左移1位, 循环10次

■ forever语句:

forever语句的格式是:

```
forever begin
#m begin
执行语句1
执行语句2
...
end
end
```

forever一般用于比较规律的长时间变化的信号,比如创建一个模拟时钟信号:

```
initial begin
  clk = 0;
  forever #1 clk = ~clk;
end
```

o 我们总说"时间单位",那这个时间单位究竟是什么呢?这就要看到每一个设计文件最顶层的一行了:

```
`timescale 1ns / 1ps
```

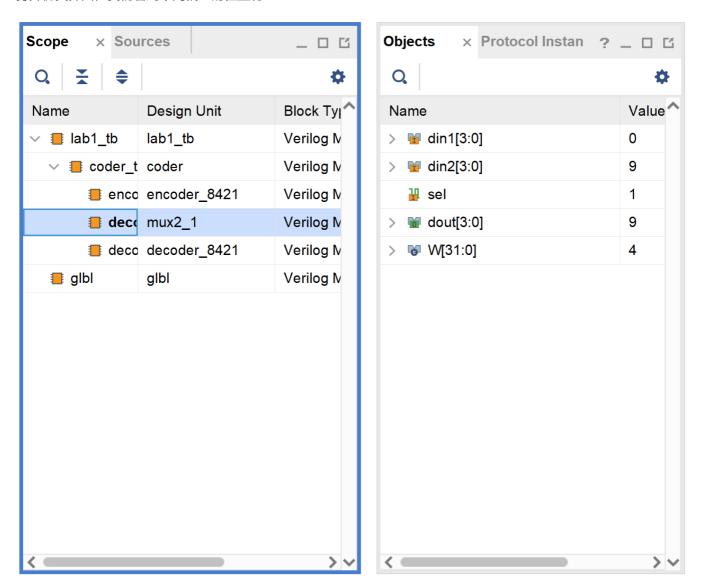
1ns表示每个"#"后面的数字的单位,1ps表示数据精度。如果你写了#3.6452832946384932,虽然它的单位是ns,但这个精度要求太大,仿真只能精确到1ps,在这里,这个时间只能精确到3.645ns。

以上就是仿真文件的基本语法。掌握了这些,你就可以应对基本上所有的仿真需求了。

仿真信号的查看方法

如果仿真信号出现了错误,那么我们很有可能会将其锁定在几个模块中。那么对于顶层模块的仿真,如何看子模块的信号呢?

打开仿真界面,我们看到中间偏左的位置有:



scope中,你可以展开每个模块,并选择你觉得会出现问题的模块。在右侧的objects中,你只需要将你觉得出问题的模块的某个信号拖入右侧的仿真波形图,就可以看到这个信号的变化方式啦!

揪出综合电路中的错误

经过了RTL分析和仿真,你以为电路就没有问题了? 非也! 在综合时,可能会出现更多的问题。在这里我们介绍两个主流的综合电路错误,供大家进行参考。

值得注意的是,这些问题即便存在,综合依旧能够完成,所以大家需要仔细查看警告信息。

Critical Warnings: 多驱动 (multi-driven)

[Synth 8-6859] multi-driven net on pin d_OBUF[1] with 1st driver pin 'd_OBUF[1]_inst_i_1/O'

一根数据线,可以连接多个输入接口,但只能连接一个输出接口。如果连接了超过一个输出接口,那么这根线上的数据是不确定的,即两个模块共同驱动了这根数据线,因此称为多驱动。在这条报错信息里,d这根wire型变量被作为了多个模块的输出,因此是错误的。

解决多驱动没有很好的办法,可以看电路图来找出错误,也可以看代码找到这个变量被当做了哪些模块的输出。

Critical Warnings: 组合环 (combination loop)

这种错误非常易于理解,就是一个组合逻辑电路块的输出被间接或直接引入到自己的输入,比如:

assign dp = dp & 1;

但是,聪明的Vivado总会想尽办法自己解决这样的错误,这虽然是一个看起来必错的语句,但Vivado却并没有报错。 因此,这就需要大家在电路出现问题的时候,通过查看电路图,来找到一个可能的组合环。

一般地,组合环的报警信息会在组合环较长的时候报出。大家如果有幸见到了这样的报警,那么一定要检查长组合逻辑通路是否存在输出作为输入的情况。

结语

在本辑中,我们讲解了对电路进行Debug的几种方法。我们可以看到,电路的错误一般是由两种错误构成:

- "我怎么这么傻"类型错误:可以通过RTL分析和综合电路来解决
- "哦,原来是这样啊"类型错误:可以通过仿真来解决

希望大家能够通过本辑,总结更多的电路编写经验,在之后的实验中能够自如、顺利地完成各项设计!