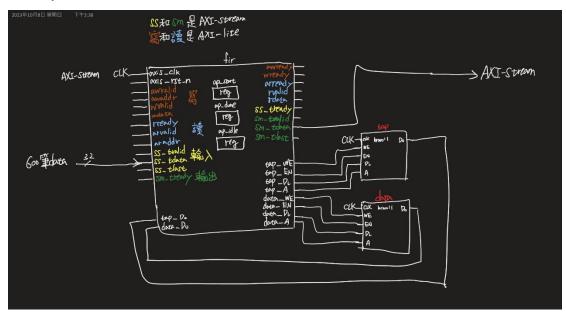
Block Diagram

• Datapath - dataflow:



(圖一、block diagram)

• Control signals:

FIR 的控制訊號如上圖一,有 tap_WE、tap_EN、tap_DI、tap_A、data_WE、data_EN、data_Di、data_A,可以控制兩個 BRAM 什麼時候進行讀取還是讀取+寫入、對哪個地址進行、寫入的資料等等。

而 ss_tready 則是控制何時可以傳入資料、sm_tvalid、sm_tdata、sm_tlast 則是控制何時輸出什麼資料且何時輸出完最後一筆資料。

awready 和 wready 則是在寫資料中扮演重要的角色, awready 和 wready 為 1 時,代表 slave 準備好接收寫入的地址與寫入的資料。

arready、rvalid、rdata 則是再讀資料扮演重要的角色, arready 和rvalid 為 1 時,代表 slave 準備好接收地址, master 準備好傳資料並且 rdata 是讀取出來的資料。

Describe operation

• How to receive data-in and tap parameters and place into SRAM:

Tap parameters 是利用 AXI-LITE 寫入,也就是 fir_tb 中的 config_write 來執行,awvalid 和 wvalid 先維持 1 且 awaddr 和 wdata 也準備好,等到 wready = 1 時,即可寫入 SRAM。至於 data_in 則是接收 AXI-Stream 的 ss_tdata 以及 shift 的方式來接收資料,在 fir_tb 中,ss 用來執行傳送 ss_tdata 的功能,首先會將 ss_tvalid 和 ss_tdata 準備好,等待 ss_tready = 1 時才傳入。

How to access shiftram and tapRAM to do computation:

在執行時,我用 33 個 CLK 將資料寫進且 shift data,來將 data_ram 的資料寫好,並且在隨後的 22 個 CLK 將相對應的 11 個 RAM 的 data_Do 和 tap_Do 相乘並存在一個暫存器,把各相乘的值加起來即可得到結果。

• How ap_done is generated:

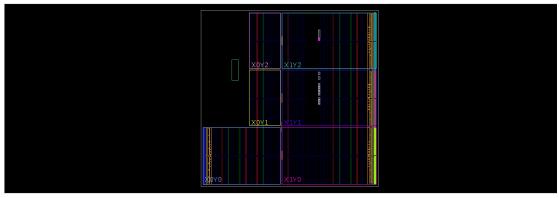
我是利用 length_counter 來計數現在進行到第幾筆資料運算,當到達了 data_length 的長度時,即完成運算,使 ap_done = 1。

• How shiftRAM be shifted:

在此實驗的 bram 中,讀取要兩個 CLK,寫需要一個 CLK,因此如果先寫入的話,讀出來的會是剛剛寫入的資料,也就不能把原本的資料往後傳,所以我採取先讀再寫的方法,一步一步把資料往後傳。過程中會需要用到 read_temp和 write_temp來完成。在 shift 時,一個 data_A 需要維持三個 CLK,第一個 CLK 開始讀,第二個 CLK 將讀出來的 data_Do 傳到 read_temp,第三個 CLK 將 write_temp(前一個位置所存的資料)傳到 data_Di 來寫入資料。

Resource usage

下圖為合成後的電路示意圖



(圖二、合成後電路圖)

BRAMs: 280 (col length: RAMB18 60 RAMB36 30)

Report Cell Usage:

| + | + | ++ |
|---|---------|-------|
| | Ce11 | Count |
| + | + | -++ |
| 1 | BUFG | 7 |
| 2 | CARRY4 | 20 |
| 3 | DSP48E1 | 3 |
| 4 | LUT1 | 2 |
| 5 | LUT2 | 90 |
| 6 | LUT3 | 9 |
| 7 | LUT4 | 55 |

| 8 | LUT5 | | 19 |
|----|------|---|-----|
| 9 | LUT6 | | 95 |
| 10 | FDRE | | 49 |
| 11 | FDSE | | 1 |
| 12 | LD | | 1 |
| 13 | LDC | | 205 |
| 14 | LDCP | | 3 |
| 15 | IBUF | | 159 |
| 16 | OBUF | | 169 |
| + | + | + | + |

Timing Report

• Try to synthesize the design with maximum frequency:

在尋找最大操作頻率時,我們必須先找到最長路徑,在觀看合成報告時,可以明顯看到 FIR 的 32bit 乘加運算會造成很大的 data path delay,比對後發現此路徑就是最長的路徑,因此我們必須把 clock cycle time 提高,在這裡我的 data path delay 是 15.285ns,再考慮一些 tolerance,我的最高操作頻率大概落在 16ns/次,也就是 62.5MHz。

在觀看 timing report 時,我發現如果 destination 如果是 latch,那這個 timing report 將不會考慮資料到 latch 的時間,因此不太精準,因此必須將 latch 改掉,如此才能知道更精確的 delay 時間。得知正確的 delay time 後,也必須對 clock cycle time 進行修正來維持功能的正常。

• Report timing on longest path, slack:

可以看到 data path delay = 15.285ns, input delay = 2ns, output delay = 1ns, clock uncertainty = 0.035ns。我給定 clock cycle = 20ns, 扣掉(input delay + data path delay + output delay + clock uncertainty)後,也就是 20 - 2 - 15.285 -1 - 0.0.35=1.679 是我最整個電路最長路徑的 slack。

(clock axis_clk rise edge)

| 20 000 | | 20.000 |
|---------|-------------------|--------|
| 20.000 | clock pessimism | 0.000 |
| 20.000 | clock uncertainty | -0.035 |
| 19. 965 | · | 1 000 |
| 18. 965 | output delay | -1.000 |
| | | |

required time
arrival time -

1.679

Simulation Waveform

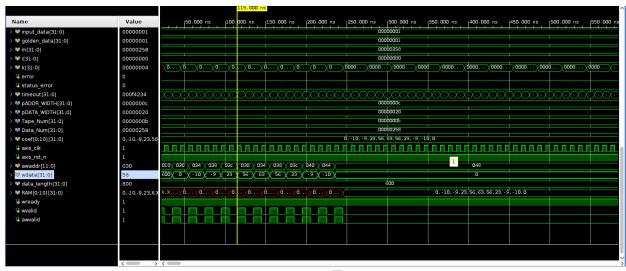
18.965

17. 285

· Coefficient program, and read back:

當 awaddr 是寫入的地址,wdata 是寫入的資料,可以看到 tap_RAM 內部的資料依序寫入,到 0x48 時,已經擁有完整的 11 個 coefficient 在裡面。

slack



(圖三、Coefficient program, and read back)

• Data-in stream-in:

可以到相對應的 data_A,有相對應的 data_Di,這裡的資料是第一筆 ss_tdata 進入。



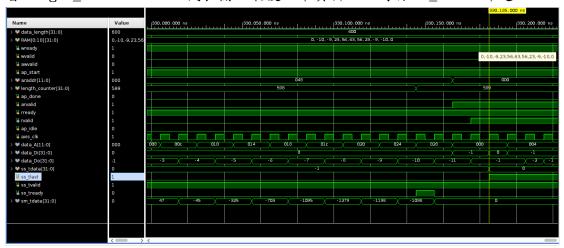
(圖四、當 ss_tdata = 1 時, data_ram 寫入情況)

當 ss_tready=1 時,下一個 CLK 就讓 ss_tdata 進入下一筆資料。



(圖五、當 ss_tready=1 時, ss_tdata 傳送下一筆資料)

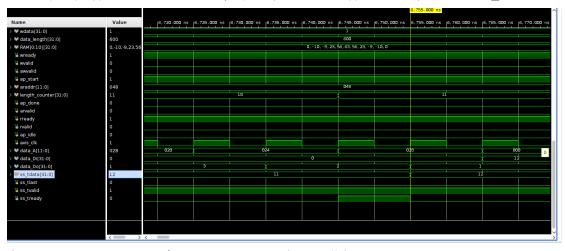
當 length_counter=599,代表輸入最後一筆資料,此時將 ss_tlast 升起



(圖六、當 ss_tdata 傳送完最後一筆資料, ss_tlast 升起)

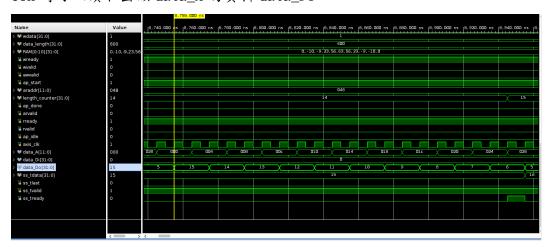
• Data-out stream-out:

這裡是正在讀取的階段,可以看到相對應的位置讀取出相對應的 data_Do。



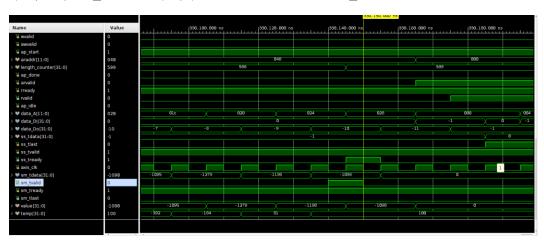
(圖七、由 data_Do 可看出 data_ram 的讀取狀態)

再參考一張波型且放大區域,在讀取階段,可以看到相對應的 data_A 在第二個 clk 時可以讀取出該 data_A 的資料 data_Do。



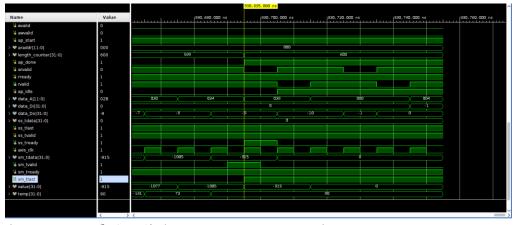
(圖八、每個地址以及其 data_Do 讀取狀況)

在讀取的階段,會把每個相對應的 data_Do 和 tap_Do 讀取出來相乘相加,相乘的結果存在 temp,而把各個 temp 加起來後存到 value 中,且在最後的結果出來時,讓 sm_tvalid 升起來把 value 送出去給 sm_tdata



(圖九、sm_tvalid=1 時,送出資料)

sm_tlast 當上方的波型 length_counter=600 時, sm_tlast 上升到 1

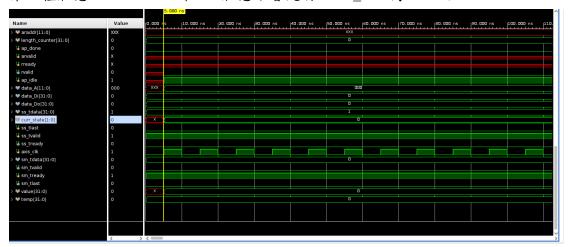


(圖十、送出最後一筆資料十, sm_tlast 升起)

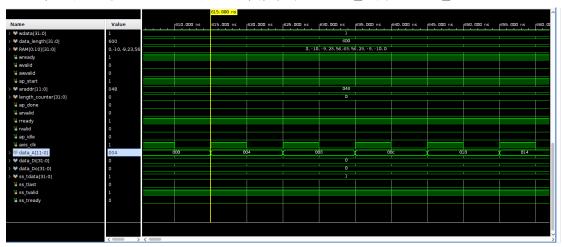
• FSM:

FSM部份我分成三種狀態

第一種狀態 S0=2'b00,在 S0 狀態中會先將 data_ram 寫入 11 個 0。

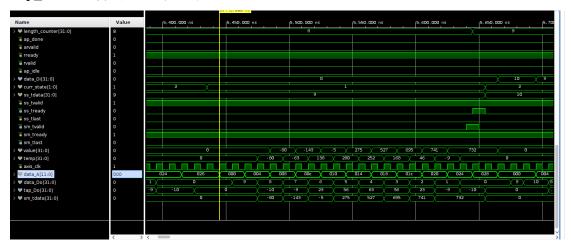


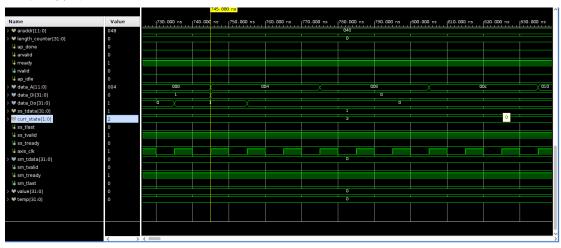
(圖十一、第一種狀態 S0,data_Di 皆寫入 0 來清零 data_ram) 補充第一種狀態 S0 的波形圖,此時會讓每個 data_A 輸入 data_Di = 0



(圖十二、第一種狀態 S0,相對應的 $data_A$ 的 $data_Di$ 皆為 0)

第二種狀態 S1=2' b01,在 S1 狀態中狀態中會將擺入正確資料的 tap_ram 以及 tap_data 的資料取出來相乘相加。

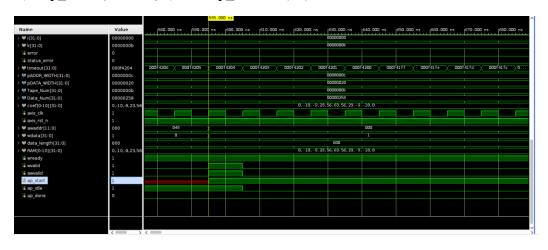




(圖十四、狀態 S2,進入一筆 ss_tdata 並且 shift)

• ap_start:

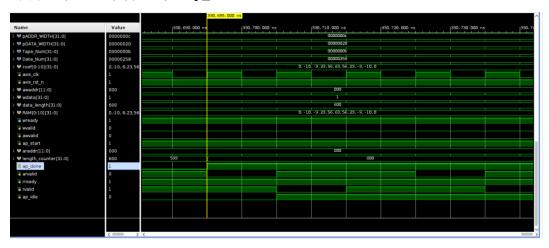
當 tap_ram 寫入完成後,把 ap_start 升起。



(圖十五、ap_start 升起)

• ap_done:

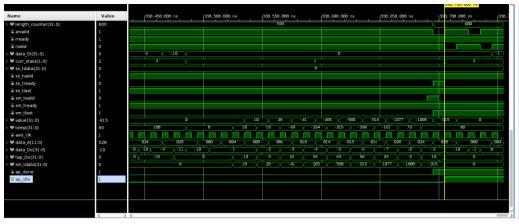
當輸入第 600 筆資料時, ap_done = 1



(圖十六、ap_done 升起)

•ap_idle:

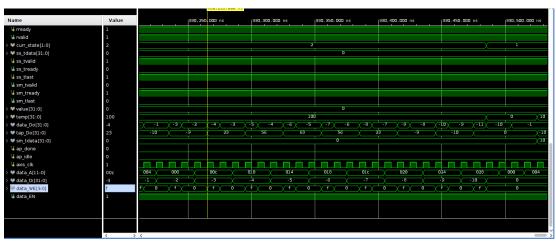
當 ap_done=1 隨後把 ap_idle 升起,以表示閒置



(圖十七、ap_idle 升起)

• RAM access control:

在前面提過,我將狀態分成三種 $S0 \times S1 \times S2$,這三個狀態的 data_EN 接是 1,而 S0 清零只負責寫,因此 data_WE 皆保持 4'b1111。而 S1 只負責讀,因此 data_WE 只保持 4'b0000,而 S2 則比較複雜,有分成讀跟寫,只有在 data_A 維持的三個 CLK,才寫入,此時 data_WE=4'b1111 否則 data_WE=4'b0000。



(圖十八、狀態 S2 的 data_WE 情況)