

Progetto di Reti Logiche

William Zeni matricola 10613915 Cristina Urso matricola 10599689

Anno 2020/21

Progetto sostenuto presso il Politecnico di Milano - Dipartimento di Elettronica, Informazione e Bioingegneria. Corso diretto dal Prof. Gianluca Palermo.

Indice

1	\mathbf{Intr}	Introduzione					
	1.1	Scopo	del progetto	1			
	1.2	Specifi	che generali	1			
	1.3	Interfa	ccia del componente	2			
	1.4	Dati e	Descrizione memoria	3			
2	Des	ing Pa		4			
	2.1	Scelte	Progettuali	4			
	2.2	Elenco	Stati - Process STATES	4			
		2.2.1	START	4			
		2.2.2	INIT	4			
		2.2.3	ABILIT_READ	4			
		2.2.4	ABILIT_WRITE	4			
		2.2.5	WAIT_MEM	5			
		2.2.6	GET_RC	5			
		2.2.7	GET_DIM	5			
		2.2.8	READ_PIXEL	5			
		2.2.9	GET_MINMAX	5			
		2.2.10	GET_DELTA	5			
		2.2.11	CALC_SHIFT	6			
		2.2.12	GET_PIXEL	6			
		2.2.13	CALC_NEWPIXEL	6			
		2.2.14	WRITE_PIXEL	6			
		2.2.15	DONE	7			
		2.2.16	WAITINGPIC	7			
	2.3	Approf	fondimento sul process STATES	7			
		2.3.1	Schema process STATES	8			
3	Rist	Risultati dei Test					
4	Con	Conclusioni 1					

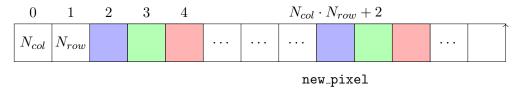
1 Introduzione

1.1 Scopo del progetto

Lo scopo del progetto è quello di creare un componente hardware sintetizzabile, in grado di equalizzare un immagine. L'algoritmo che ne prevede l'equalizzazione si ispira ad una versione semplificata del metodo di equalizzazione dell'istogramma, il quale prevede un aumento nel contrasto di un immagine su scala di grigi. In generale l'elaborazione digitale dell'immagine risulta più evidente specialmente quando i dati raccolti sono rappresentati da valori di intensità molto vicini. Per cui, se una immagine contenesse una scala di grigi molto ampia, l'effeto dell'equalizzazione risulterebbe pressochè nullo.

1.2 Specifiche generali

Si definisca un immagine dalle dimensioni variabili, ma di massimo 128×128 , e si definisca una memoria lineare nella quale i primi due valori siano le dimensioni dell'immagine e i restanti i valori assegnati ad ogni pixel, il componente hardware dovrà scrivere in coda alla memoria l'immagine equalizzata pixel per pixel. Il risultato sarà una memoria complessivamente lunga $2 \cdot N_{col} \cdot N_{row} + 2$, dove N_{row} e N_{col} sono rispettivamente il numero di righe e di colonne dell'immagine. A partire dalla posizione 2, per ogni pixel si avrà il corrispettivo pixel equalizzato ad una distanza $N_{col} \cdot N_{row}$ come mostrato in figura.



La memoria dialogherà in stretto contatto con il componente attraverso due segnali, che determineranno l'avvio della computazione, la sua terminazione e l'eventuale ripartenza. Si noti che la computazione di una singola immagine, una volta iniziata, non potrà mai essere interrotta, ma rimane possibile la computazione di più immagini.

Ogni pixel avrà un valore compreso tra 0 e 255 e verrà rielaborato dal componente nel seguente modo:

```
1: delta\_value \leftarrow max\_pixel\_value - min\_pixel\_value
2: shift\_level \leftarrow 8 - \lfloor \log_2(delta\_value + 1) \rfloor
3: temp\_pixel \leftarrow curr\_pixel\_value - min\_pixel\_value
4: temp\_pixel \leftarrow temp\_pixel << shift\_level
5: if temp\_pixel > 255 then
6: new\_pixel \leftarrow 255
7: else
8: new\_pixel \leftarrow temp\_pixel
9: end if
```

dove max_pixel_value e min_pixel_value sono rispettivamente il valore massimo e il valore minimo del pixel trovati all'interno dell'immagine, curr_pixel_value è il valore del pixel preso in considerazione e new_pixel è il valore del pixel da scrivere in memoria.

1.3 Interfaccia del componente

```
entity project_reti_logiche is
   port (
2
                  : in std_logic;
       i_clk
3
                  : in std_logic;
       i_rst
4
                  : in std_logic;
       i_start
5
                  : in std_logic_vector(7 downto 0);
       i_data
6
       o_address : out std_logic_vector(15 downto 0);
                 : out std_logic;
       o_done
8
                  : out std_logic;
       o_{en}
9
                  : out std_logic;
10
       o_we
                  : out std_logic_vector (7 downto 0)
11
       o_{data}
  );
12
   end project_reti_logiche;
13
```

L'interfaccia del componente, per potersi relazionare con la memoria, deve essere come quella sopra riportata. I segnali di input vengono evidenziati dal prefisso 'i_', mentre per i segnali di output è presente il prefisso 'o_'. Nel dettaglio:

- i_clk scandisce il ciclo di clock della memoria, registrando '1' sul rising_edge.
- i_rst è il segnale di RESET, viene chiamato all'inizio della computazione di una o più immagini. Se si registra '1' su questo segnale la computazione deve essere terminata e ripristinata al momento di partenza.
- i_start determina l'inizio della coputazione. Questo segnale rimane alto fino a quando la computazione non termina. La computazione può iniziare solo se il segnale è basso.
- i_data raccoglie i dati inviati dalla memoria.
- o_address è il segnale attraverso il quale facciamo richieste alla memoria. Sostanzialmente su questo segnale si pone l'indirizzo della memoria che si vuuole leggere o sulla quale si vuole scrivere.
- o_done determina la fine della computazione. Il segnale deve essere portato alto quando si vuole terminare la computazione e deve rimanere alto fino a quando la memoria non porti il segnale di START basso. Solo in quel caso il segnale viene riportato basso.
- o_en abilita la memoria alla lettura o alla scrittura.
- o_we abilita la memoria alla scrittura. Quando questo segnale è alto la memoria si aspetta un dato in ingresso da scrivere.
- o_data è il dato che la memoria si aspetta di leggere quando la scrittura è attiva.

1.4 Dati e Descrizione memoria

Fig.1

```
architecture projecttb of project_tb is
     constant c_CLOCK_PERIOD : time := 15 ns;
2
                 mem_address : std_logic_vector (15 downto 0);
mem_o_data : std_logic_vector (7 downto 0);
mem_i_data : std_logic_vector (7 downto 0);
     signal
     signal
     signal
5
     signal
                 tb_done
                                     : std_logic;
6
     signal
                 tb_rst
                                     : std_logic;
     signal
                  tb_start
                                     : std_logic;
8
                  tb_clk
     signal
                                     : std_logic;
9
     signal
                  enable_wire
                                   : std_logic;
10
     signal
                  mem_we
                                     : std_logic;
11
12
   type ram_type is array (65535 downto 0) of std_logic_vector(7 downto 0);
13
```

Fig. 2

```
begin
  UUT: project_reti_logiche
  port map (
           i_clk
                      => tb_clk,
                      => tb_start,
5
           i_start
                      => tb_rst,
           i_rst
6
                      => mem_o_data,
           i_data
8
           o_address => mem_address,
           o_done
                      => tb_done,
9
           o_en
                      => enable_wire,
10
            o_we
                    => mem_we,
            o_data
                      => mem_i_data
12
           );
```

2 Desing Pattern

2.1 Scelte Progettuali

La struttura del progetto è stata suddivisa in due process principali: UPDATE e STATES. Il primo ha il compito di relazionarsi con la memoria e il secondo contiene gli stati della macchina impiegati nella equalizzazione delle immagini. In questo modo una porzione di codice è adibita esclusivamente alla computazione dei pixel (process STATES), mentre la rimanente si occupa dei segnali di output della entity (process UPDATE).

Per permette un corretto dialogo tra i due process è nata l'esigenza di avere dei segnali "duplicati". I segnali con suffisso '_cp' sono stati introdotti per mantere in memoria i valori computati, mentre i segnali con suffisso '_next' sono stati implementati allo scopo di permettere agli stati di far richieste alla memoria. Nel particolare, per ogni ciclo di clock, durante il rising_edge, il process UPDATE si risveglia, aggiornando i segnali. I segnali contenenti i valori da mantenere vengono reimpostati con i segnali '_cp', mentre i segnali di output della entity sono aggiornati con i segnali '_next'.

Il process STATES è a tutti gli effetti un FSA (*Macchina a Stati Finiti*) rappresentabile attraverso lo schema al paragrafo 2.3.1. Il suo funzionamento è permesso sostanzialmente da tre segnali a lui dedicati: next_state, che identifica la chiamata allo stato prossimo, curr_state, che rileva lo stato corrente, e prev_state, che conserva lo stato precedente.

2.2 Elenco Stati - Process STATES

2.2.1 START

Lo stato di START è il primo stato del process STATES ed è stato pensato come stato di attesa iniziale. Questo stato viene invocato in due situazioni differenti: se il segnale di i_rst viene portato alto, oppure quando il segnale i_start viene riportato basso dopo la computazione di un immagine. Lo stato START non cambia fino a quando il segnale i_start non viene portato alto. In quel momento lo stato successivo viene impostato a INIT.

2.2.2 INIT

INIT è uno stato di transizione nel quale il processore si assicura che i segnali siano inizializzati con i valori opportuni. Successivamente imposta lo stato prossimo a ABILIT_READ.

2.2.3 ABILIT_READ

Attraverso ABILIT_READ si abilita la memoria alla sola lettura. Viene richiamato in due momenti diversi del progetto: all'inizio della computazione, subito dopo INIT, per portare il segnale o_en a 1 e permettere agli altri stati di poter leggere dalla memoria, oppure dopo la scrittura di un pixel, al fine di disabilitare l'accesso alla scrittura. In base allo stato chiamante, instrada lo stato prossimo a quello opportuno.

2.2.4 ABILIT_WRITE

Lo stato ABILIT_WRITE abilita la memoria alla scrittura. Viene invocato subito dopo aver computato il valore del nuovo pixel e in nessun altro momento. Instrada poi lo stato prossimo a WRITE_PIXEL.

2.2.5 **WAIT_MEM**

WAIT_MEM è uno stato centrale durante la gestione del flusso di dati. La sua funzione è quella di far "sprecare" un ciclo di clock al processore. Ciò ci assicura sia in caso di scrittura, sia in caso di lettura, che i segnali in ingresso e in uscita siano letti o scritti correttamente. Nello specifico, questo stato evita che lo stato successivo lavori con dati relativi allo stato precedente. In base allo stato chiamante instrada lo stato prossimo in modo opportuno.

N.B: Alcune chiamate a questo stato potevano essere evitate. Questa informazione è emersa durante lo stress test a cui il processore è stato sottoposto. Tuttavia, è stato scelto di forzare ugualmente l'attesa per ovviare eventuali errori e per permettere la corretta acquisizione dei dati indipendentemente dal periodo di clock scelto. Ciò dovrebbe permettere una maggior robustezza, sebbene un aumento nella latenza della computazione.

2.2.6 GET_RC

GET_RC si occupa della lettura dei primi due pixel della memoria in cui sono contenute le dimensioni dell'immagine da modificare. Viene invocato dopo l'abilitazione della memoria alla lettura e aggiorna i segnali n_col e n_row. Lo stato richiama se stesso fino a quando non ha aggiornato i due segnali, altrimenti imposta lo stato prossimo a GET_DIM.

2.2.7 **GET_DIM**

Lo stato GET_DIM si preoccupa di aggiornare il segnale dim_address con l'indirizzo del primo bit libero per la scrittura. Il calcolo che ne determina il valore è: $n_col \cdot n_row + 2$. GET_DIM verifica inoltre il caso speciale in cui una delle dimensioni dovesse essere nulla. In quel caso impone lo stato prossimo a DONE.

N.B: La moltiplicazione usa segnali std_logic_vector da 8 bit e produce un risultato su 16 bit. Essendo dim_address un std_logic_vector su 16 bit, il problema non si pone.

2.2.8 READ_PIXEL

READ_PIXEL è uno stato strettamente connesso con lo stato GET_MINMAX. Richiede alla memoria il valore del pixel da leggere e aggiorna il segnale curr_address a quello successivo. In questo modo il valore del pixel sarà disponibile sul segnale i_data dopo due rising_edge successivi. L'attesa è sempre lasciata allo stato WAIT_MEM.

2.2.9 GET_MINMAX

GET_MINMAX aggiorna i segnali max_pixel_value e min_pixel_value, inizializzati rispettivamente con 0 e 255, con il valore di i_data. Questo avviene se e solo se si verifica che i_data è maggiore di max_pixel_value (in questo caso aggiorna max_pixel_value) oppure se i_data è minore di min_pixel_value (in questo caso aggiorna min_pixel_value). Infine, imposta lo stato prossimo a READ_PIXEL

2.2.10 GET DELTA

GET_DELTA è uno stato banale. Calcola la differenza tra max_pixel_value e min_pixel_value e imposta lo stato prossimo a WAIT_MEM.

2.2.11 CALC_SHIFT

Lo stato CALC_SHIFT si preoccupa di effettuare la riga 2 dello speudo-codice riportato al paragrafo 1.2. Per effettuare il calcolo, richiama se stesso (attraverso lo stato WAIT_MEM) aggiornando dei segnali d'appoggio. Nel dettaglio si potrebbe semplificare il tutto con il seguente pseudo-codice:

```
1: m \leftarrow delta\_value + 1

2: k \leftarrow -1

3: t \leftarrow 1

4: while t \leq m do

5: k \leftarrow k + 1

6: t \leftarrow t * 2

7: end while

8: shift\_level \leftarrow 8 - k
```

Sostanzialmente attraverso il ciclo WHILE si ricava k, il quale non è altro che il valore di $\lfloor log_2(delta_value + 1) \rfloor$. Questa procedura è forse quella più dispendiosa a livello di tempo e memoria, poichè per aggiornare ogni segnale si deve come minimo attendere due cicli di clock. Inoltre, la moltiplicazione tra due interi $(t \ e \ 2)$ produce un risultato su 64 bit che VHDL gestisce troncando a 32 bit. Per le specifiche del progetto, ci si aspetta che k non possa assumere un valore maggiore di 8. Pertanto, si è certi che una variabile a 32 bit possa largamente contenere i valori desiderati.

2.2.12 GET_PIXEL

GET_PIXEL è uno stato omonimo di READ_PIXEL. La principale differenza del primo con il secondo è che mentre READ_PIXEL effettua dei controlli sul flusso della computazione, GET_PIXEL richiede solamente alla memoria il dato da leggere e imposta lo stato prossimo a WAIT_MEM.

2.2.13 CALC_NEWPIXEL

In CALC_NEWPIXEL si calcola il nuovo valore del pixel da scrive in memoria. Per farlo, viene utilizzata una variabile di appoggio pixel_to_shift definita come uno std_logic_vector da 16 bit e inizializzata come i_data-min_pixel_value con l'aggiunta di otto '0' in posizione più significativa. La variabile viene, quindi, shiftata e su di essa viene fatto il seguente controllo: se risulta essere minore di 255 allora aggiorniamo il segnale new_pixel al suo valore in std_logic_vector su 8 bit, altrimenti il segnale new_pixel viene impostato a 255 sempre in std_logic_vector su 8 bit.

2.2.14 WRITE PIXEL

Lo stato WRITE_PIXEL si assicura che il valore del nuovo pixel calcolato sia scritto in memoria, incrementa tutti i contatori e controlla di non essere arrivato al termine della computazione. Il controllo usufruisce della varibile intera last, che assume il valore di 2*n_col*n_row+2, ovvero l'indice dell'ultimo pixel scrivibile. Quando il contatore assume questo valore lo stato successivo viene impostato a DONE (sempre attravero WAIT_MEM), altrimenti viene impostato lo stato prossimo a ABILIT_READ, dove la scrittura viene disabilitata e viene riabilitata la lettura per il pixel successivo. Anche qui, si noti che il calcolo di last è sicuramente contenibile in una varibile a 32 bit.

2.2.15 DONE

DONE chiude tutte le comunicazioni con la memoria, riportando a '0' sia o_en che o_we e pulendo il buffer di o_address e o_data. Successivamente il segnale o_done viene portato ad '1' e lo stato prossimo è impostato a WAITING_PIC.

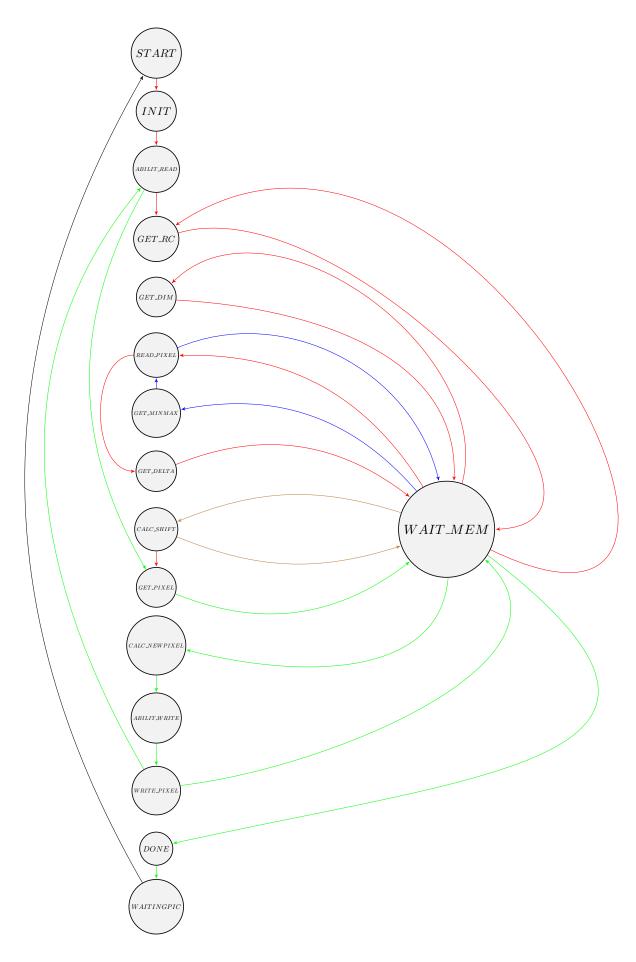
2.2.16 WAITINGPIC

Ultimo stato del processo. Ha lo scopo di restare in attesa che il segnale di i_start venga riportato a '0'. Finche ciò non avviene, WAITING_PIC richiama se stesso. Quando sia i_start che o_done hanno il segnale a '0', imposta lo stato prossimo a START facendo ricominciare l'intera compilazione.

2.3 Approfondimento sul process STATES

All'interno del process STATES si possono notare due macro momenti della computazione. Il primo (in rosso sullo schema al paragrafo successivo) è quello descritto dalla prima lettura completa della memoria, attraverso la quale si determinano tutti i valori necessari per la computazione del nuovo pixel. Si noti inoltre che all'interno del primo momento abbiamo due cicli ben distinti: uno per il calcolo del max_value e min_value e uno per il calcolo dello shift_level (rispettivamente in blue e marrone). Il secondo momento (in verde), invece, è descritto dalla seconda lettura semi-completa della memoria (difatto si esclude la lettura dei primi 2 byte) ed è il momento nel quale il pixel appena letto viene rielaborato e salvato in memoria nel byte opportuno. Questa doppia lettura della memoria, sebbene aumenti la complessità temporale, è strettamente necessaria, per via del calcolo del delta. Iniziamente, si era pensato di ottimizzare il secondo momento con due proeccess paralleli: il primo avrebbe elaborato i pixel pari, mentre il secondo i pixel dispari, e sarebbero stati gestiti da opportuni 'semafori'. Tuttavia, la struttura attuale è risultata essere molto più stabile nei test, permettendoci anche di variare a nostra discrezione il tempo di clock della computazione.

2.3.1 Schema process STATES



3 Risultati dei Test

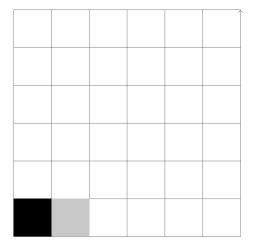
I test eseguiti sono stati pensati appositamente per evitare eventuali errori di programmazione, cercando di coprire il maggior numero di casi possibili. Per farlo, non solo sono stati creati dei test manualmente (dal N.1 al N.5), ma si è fatto ricorso sia al linguaggio C sia al linguaggio Python per la creazione di veri e propri generatori di test. Entrambi i generatori sono in grado di creare un numero di immagini (di dimensione diversa) in base alla decisione dell'utente.

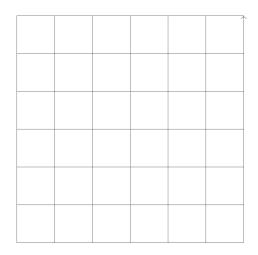
I test creati dai generatori sono stati a loro volta controllati manualmente. Difatto, dal controllo manuale, è emerso che le funzioni delle librerie randomiche nei due linguaggi, essendo uniformemente distribuite, rendevano praticamente certa la presenza dei valori 0 e 255 in una qualsiasi immmagine dalle dimensioni maggiori di 20x20. Immagini che hanno all'interno valori molto distanti tra loro rendono l'equalizzazione dell'immagine inutile. Un delta molto grande porta inevitabilmente ad uno shift nullo, il che significa che l'immagine non viene equalizzata ma semplicemente copiata. Per evitare, quindi, che i test fossero dei semplici copia-incolla, si è deciso di adottare una distribuzione Gaussiana, avendo così immagini con shift di livello 8 molto più probabili di quelli con shift nullo. Dopo questa verifica e vista la semplicità nella scrittura di quest'algoritmo in un linguaggio ad alto livello si è supposta veritiera la correttezza dei test prodotti dai generatori.

I test in questione hanno ottenuto i seguenti risultati:

N.	Nome Test	Descrizione	Tempi
1	tb_2x2.vhd	Test base con una immagine 2x2	1487500 ps
2	tb10.vhd	Test con 10 immagini 2x2 o 4x1, con caso particolare imma-	12392500 ps
		gine con una dimensione nulla. Questo test usa tutti i valori	
		di <i>shift</i> possibili.	
3	${\rm tb5_delta.vhd}$	Test con 5 immagini 3x2 con valori di pixel molto vicini tra	23522500 ps
		loro e caso particolare immagine 1x1.	
4	tbreset.vhd	Test con 8 immagini 2x2 nel quale viene chiamato il segnale	1021300 ps
		i_rst a fine di ogni compilazione d'immagine.	
5	tbAsync.vhd	Test con 8 immagini 2x2 nel quale viene chiamato il segnale	1021300 ps
		i_rst ogni due o ogni tre immagini.	
6	tb128.vhd	Test con una singola immagine 128x128. Questo test è stato	2212818 ns
		ottenuto con un generatore appositamente creato.	
7	tbHARD.vhd	Stress test con 100 immagini 128x128 senza chiamata	405796650 ns
		al segnale i_rst. Questo test è stato ottenuto con un	
		genaratore reso disponibile da Davivde Merli su Github:	
		https://github.com/davidemerli/RL-generator-2020-2021.git	

In realtà sono stati fatti ulteriori test, con diverso numero di immagini, di varie dimensioni e con reset "casuale", tuttavia riportare ulteriori test a quelli presentati risulterebbe ridondante.





4 Conclusioni

Write somenthing here