# ΕΘΝΙΚΟ ΜΕΤΣΟΒΙΟ ΠΟΛΥΤΕΧΝΕΙΟ



#### ΤΜΗΜΑ ΗΛΕΚΤΡΟΛΟΓΩΝ ΜΗΧΑΝΙΚΩΝ ΚΑΙ ΜΗΧΑΝΙΚΩΝ ΥΠΟΛΙΣΤΩΝ

ΣΧΕΔΙΑΣΜΟΣ ΕΝΣΩΜΑΤΩΜΕΝΩΝ ΣΥΣΤΗΜΑΤΩΝ – 7° ΕΞΑΜΗΝΟ

Μαρκέτος Νικόδημος - ΑΜ:03117095

Τζομάκα Αφροδίτη - ΑΜ: 03117107

### <u>4η ΕΡΓΑΣΤΗΡΙΑΚΗ ΑΣΚΗΣΗ</u>

#### Άσκηση 1 - Performance and resources measurement

A.

erformance estimate	s for 'forward_propa	gation in main.cp	
HW accelerated (Estim	nated cycles)		68:
esource utilization es	4' 4	·!	
			% Utilization
Resource	Used	Total	% Utilization
			% Utilization 3,75
Resource	Used	Total	
Resource DSP	Used 3	Total 80	3,75

**B.** Αφού μεταφέραμε τα απαραίτητα αρχεία sd\_card και bitstream που παρήγαγε το Xilinx SDx Project και τρέξαμε την εφαρμογή στο board παίρνουμε τα εξής αποτελέσματα:

```
Starting dataset parsing...

Parsing finished...

Starting hardware calculations...

Hardware calculations finished.

Starting software calculations...

Software calculations finished.

Hardware cycles: 683060

Software cycles: 1476351

Speed-Up: 2.1613

Saving results to output.txt...
```

Παρατηρούμε ότι οι hw κύκλοι συμφωνούν με το estimation που πήραμε προηγουμένως ενώ έχουμε speed-up  $\approx 2$ .

**Γ.** Προσθέτοντας στον κώδικα κάποια HLS pragmas και τρέχοντας ξανά την εφαρμογή στο zybo παίρνουμε τα εξής αποτελέσματα:

```
Starting dataset parsing...

Parsing finished...

Starting hardware calculations...

Hardware calculations finished.

Starting software calculations...

Software calculations finished.

Hardware cycles : 12473

Software cycles : 1475898

Speed-Up : 118.327

Saving results to output.txt...
```

Παρατηρούμε ότι τα αποτελέσματα που δίνουν τα optimizations του HLS προσφέρουν πολύ ικανοποιητικό speed up κάνοντας τον κώδικα 118 φορές πιο γρήγορο(ο βελτιστοποιημένος κώδικας φαίνεται στην επόμενη σελίδα).

**Δ.** Παρακάτω φαίνεται το latency report που αναφέρεται στην optimized υλοποίησή μας:

- Loop							
Latency							
Loop Name	min	max	Iteration Latency	achieved	target	Trip Count	Pipelined
<ul><li>read_input</li></ul>	395	395	5	1	1	392	yes
- layer_1	393	393	3	1	1	392	yes
- layer_1_act	60	60	2	-	-	30	no
- layer_2	52	52	4	1	1	50	yes
- layer_3	400	400	10	1	1	392	yes

Παρατηρούμε ότι το μεγαλύτερο latency έχει το layer\_3, αποτέλεσμα που οφείλεται στις συναρτήσεις tanh και to\_float στο εξωτερικό loop. Αυτό φαίνεται και στο μεγαλύτερο iteration latency που βλέπουμε στο report.

	Pipelined	Latency	Initiation Interval	Iteration Latency	Trip count
✓ ● forward_propagation	-	1309	1310	-	-
<ul><li>read_input</li></ul>	yes	395	1	5	392
<ul><li>layer_1</li></ul>	yes	393	1	3	392
layer_1_act	no	60	-	2	30
<ul><li>layer_2</li></ul>	yes	52	1	4	50
<ul><li>layer_3</li></ul>	yes	400	1	10	392

Η υλοποίησή μας, όπως φαίνεται και παραπάνω, δεν είναι fully pipelined. Πιο συγκεκριμένα στο layer\_1\_act δεν εφαρμόσαμε pipeline καθώς καλεί μια υπόσυνάρτηση, την ReLu, η οποία δεν είναι η ίδια pipelined. Επομένως δεν θα βλέπαμε κάποια ιδιαίτερη καλυτέρευση στην απόδοση της εφαρμογής αλλά αντιθέτως ίσως και να αποτελούσε ελαττωματικό παράγοντα όσον αφορά στην κατανάλωση πόρων (καταχωρητών).

Προχωρώντας στην ανάλυση των μαθηματικών εκφράσεων που περιέχει το design παίρνουμε τα εξής δεδομένα:

		BRAM	DSP	FF	LUT	Bits P0	Bits P1	Bits P2	Banks/Depth	Words	W*Bits*Bank
v =	forward_propagation	81	80	6978	6601						
>	60) I/O Ports(2)					64					
>	Instances(4)	0	0	268	983						
>	Memories(139)	81		833	316	1286			139	34276	310594
_	Expressions(423)	0	80	0	3646	4468	4382	694			
	> 0 -	0	0	0	78	16	78	0			
	> 0 *	0	80	0	0	1112	999	0			
	> 0 +	0	0	0	2483	2962	2930	0			
	> • and	0	0	0	5	5	5	0			
	> o ashr	0	0	0	161	54	54	0			
	> o icmp	0	0	0	83	223	81	0			
	> o or	0	0	0	6	6	6	0			
	> o select	0	0	0	721	45	180	694			
	> • shl	0	0	0	88	32	32	0			
	> • xor	0	0	0	21	13	17	0			
>	1010 Registers (468)			5877		6447					
	∰ Channels(0)	0		0	0	0			0	0	0
>	Multiplexers(136)	0		0	1656	1651			0		

Βλέπουμε πως τα περισσότερα DSPs απαιτεί, όπως περιμέναμε, η πράξη του πολλαπλασιασμού.

# Βελτιστοποιημένος Κώδικας - network.cpp

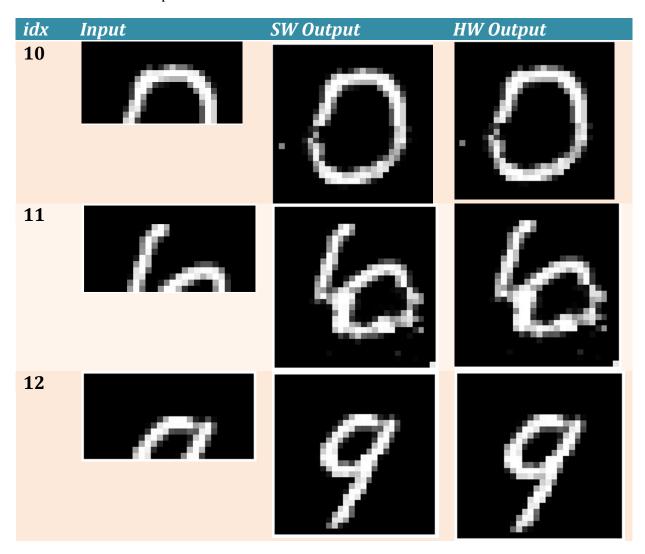
```
#include "network.h"
#include "weight definitions.h"
#include "tanh.h"
l quantized type ReLU(l quantized type res)
      if (res < 0)
           return 0;
      return res;
l quantized type tanh(l quantized type res)
      if (res >= 2)
            return 1;
      else if (res < -2)
            return -1;
      else
      {
            ap int <BITS+2> i = res.range();
                                                //prepare result
match tanh value
            return tanh vals[(BITS EXP/2) + i.to int()];
}
void forward propagation(float *x, float *y)
      quantized_type xbuf[N1];
      l_quantized_type layer_1_out[M1];
      l_quantized_type layer_2_out[M2];
```

```
//limit resources to max DSP number of Zybo - do not change
      #pragma HLS ALLOCATION instances=mul limit=80 operation
      #pragma HLS ARRAY_PARTITION variable=xbuf cyclic factor=28
      #pragma HLS ARRAY PARTITION variable=layer 1 out
      #pragma HLS ARRAY PARTITION variable=layer 2 out
      read_input:
      for (int i=0; i<N1; i++)
      #pragma HLS PIPELINE
            xbuf[i] = x[i];
      // Layer 1
      layer_1:
      for(int i=0; i<N1; i++)
      #pragma HLS PIPELINE
             for(int j=0; j<M1; j++)
      #pragma HLS UNROLL factor=15
                   1_quantized_type last = (i==0) ? (1_quantized type) 0 :
layer_1_out[j];
                    quantized_type term = xbuf[i] * W1[i][j];
                    layer_1_out[j] = last + term;
             }
      layer 1 act:
      for(int i=0; i<M1; i++)
             layer 1 out[i] = ReLU(layer 1 out[i]);
      // Layer 2
      layer_2:
      for (int i=0; i<M2; i++)
      #pragma HLS PIPELINE
             l_quantized_type result = 0;
             for(int j=0; j<N2; j++)
      #pragma HLS UNROLL factor=15
                   l_quantized_type term = layer_1_out[j] * W2[j][i];
                   result += term;
             layer_2_out[i] = ReLU(result);
      // Layer 3
      layer 3:
      for(int i=0; i<M3; i++)
      #pragma HLS PIPELINE
             l_quantized_type result = 0;
             for (int j=0; j<N3; j++)
      #pragma HLS UNROLL factor=25
                    l quantized type term = layer 2 out[j] * W3[j][i];
                    result += term;
             y[i] = tanh(result).to float();
```

# <u> Άσκηση 2 - Quality measurement</u>

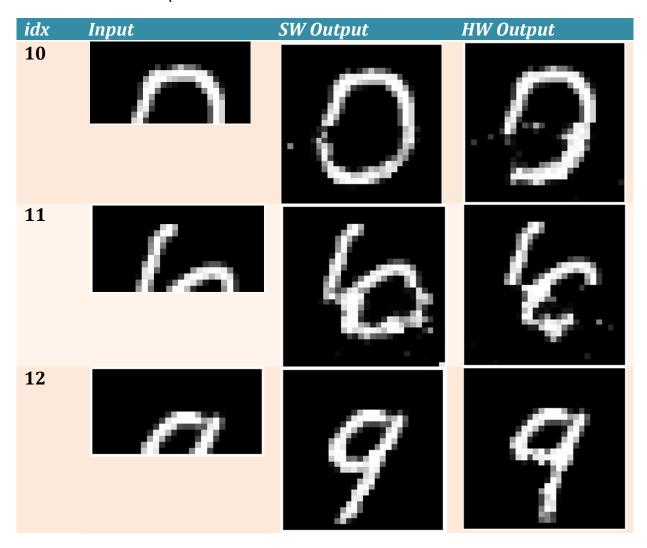
**A.** Τρέξαμε το plot\_output.ipynd στο google collab online και πήραμε τις παρακάτω combined εικόνες:

> 8-bit decimal precision:

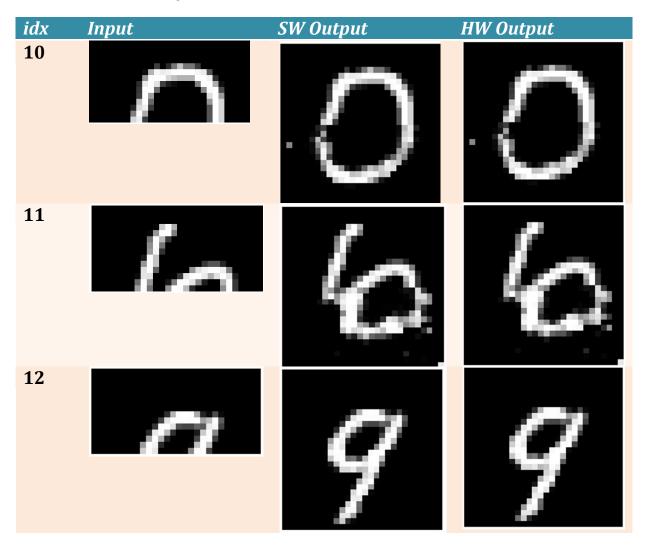


**Β.** Τρέχοντας ξανά όπως πριν αλλά αυτήν την φορά μεταβάλλοντας τα bit δεκαδικής ακρίβειας των datatypes από 8 σε 4 και ύστερα σε 10 παίρνουμε τα παρακάτω αποτελέσματα:

#### ➤ 4-bits decimal precision:



#### > 10-bits decimal precision:



Εκείνο που παρατηρούμε είναι και το θεωρητικά αναμενόμενο. Πιο συγκεκριμένα βλέπουμε ότι για μικρότερη ακρίβεια δεκαδικών ψηφίων (4 bits) οι αριθμοί δεν είναι αρκετά καθαροί ενώ για μεγαλύτερη (από τα 8 bit και ύστερα) έχουμε ικανοποιητικές εικόνες.

## Γ. Από τα αποτελέσματα των υπολογισμών προέκυψαν τα ακόλουθα:

#### ➤ *Index = 10:*

Precision	Max Pixel Error	Peak Signal-to-Noise Ratio
4 bits	255	14.052
8 bits	16	42.682
10 bits	5	54.085

#### ➤ *Index = 11:*

Precision	Max Pixel Error	Peak Signal-to-Noise Ratio
4 bits	249	14.635
8 bits	17	42.570
10 bits	5	52.556

#### ➤ *Index = 12:*

Precision	Max Pixel Error	Peak Signal-to-Noise Ratio
4 bits	255	13.526
8 bits	13	47.065
10 bits	4	53.770

Εν προκειμένω εκείνο που μας ενδιαφέρει είναι η ακρίβεια των εικόνων οπότε θα εστιάσουμε στο Max Pixel Error ως μετρική. Συνεπώς σύμφωνα με αυτήν την σύμβαση καταλήγουμε στο ότι η ιδανική για την περίπτωση μας ακρίβεια είναι εκείνη των 10 bits.