

Système numérique

Résumé

Auteurs: Marc Roten Professeur : Daniel Oberson





Table des matières

1	Cha	pter 1 : Introduction au VHDL	3
	1.1	Procédure	3
	1.2	Signaux types et opérateurs	3
	1.3	Std logic vector	4
		1.3.1 Les non-contraint	4
	1.4	Ordre des opérateurs	4
	1.5	Rappel structure du code	5
	1.6	Description d'un composant, Entity	6
	1.7	Rappel le la syntaxe pour l'architecture	6
		1.7.1 Zone de Déclaration	7
		1.7.2 Zone de code	7
	1.8	Conception avec le VHDL	8
	1.9	Portabilité	8
	1.10	Outils d'instructions concurrentes	9
		1.10.1 Affectation	9
		1.10.2 Affectation avec condition	10
		1.10.3 Affectation de séléction	10
	1.11	Instanciation d'un composant	11
		1.11.1 Methode Schroeter	11
		1.11.2 Méthode Etudiand	12
	1.12	Process	12
		1.12.1 Déclaration à l'intérieur	12
	1.13	Instructions Séquentielles	13
	1.14	Types supplémentaires et conversion	13
	1.15	Bascule D	14
	1.16	Final State Machine VHDL Model	15
		1.16.1 Architecture	15

		1.16.2 Registre	15
		1.16.3 Circuit de sortie	16
		1.16.4 Mémoire	16
	1.17	IMPORTANT	17
		1.17.1 Signal	17
		1.17.2 Un combinatoire	17
		1.17.3 Mémoire	17
		1.17.4 Longue mémoire	17
		1.17.5 RTL	17
	1.18	Exercices	18
_	CI		0.0
2	Cha	pter 2 Conception hiérarchique	20
	2.1	Concept de découpage hiérarchique	20
	2.2	Communication	21
	2.3	A COMPLETER	21
3	Тур	es, Opérateurs et Conversions	22

1 Chapter 1: Introduction au VHDL

1.1 Procédure

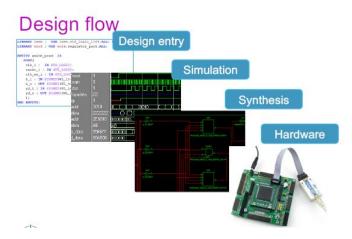


FIGURE 1 – procédure

1.2 Signaux types et opérateurs

- □ Le type std logic est un énuméré à 9 valeurs:
 - 'U' non-initialisé n'existe pas dans le sillicium (uniquement dans le simulateur
 - · 'X' inconnu fort
 - '0' logique 0 fort
 - '1' logique 1
 - 'Z' haute impédance utile dans le cas du tri-state (0 ou 1 ou Z)
 - 'W' inconnu faible resistance à l'alimentation pour limiter le courant (pas utile pour l'instant)
 - 'L' logique 0 faible (pull-down) (collecteur ouvert)
 - 'H' logique 1 faible (pull-up)
 - '-' état indifférent (don't care) ne jamais utiliser ces don't care, JAMAIS
- Pour les affectations, les valeurs surtout utilisées sont '0', '1' et 'Z'. et des fois le X en simulation

FIGURE 2 – Rappel des différents états, types et opérteurs

1.3 Std logic vector

Type composé de std_logic: Déclaration d'un vecteur non-contraint

```
type Std_Logic_Vector is array(natural range<>) of Std_Logic;
```

 Généralement, lors de la déclaration d'un signal, la taille du vecteur est spécifiée:

```
signal Vecteur : Std_Logic_Vector(7 downto 0);
signal Vecteur : Std_Logic_Vector(7 downto 0) := (others => '0');
signal Vecteur : Std_Logic_Vector(7 downto 0) := "11001100";

L'indice 7 est le MSB LSB
```

FIGURE 3 – STD LOGIC VECTOR

Il est possible de ne pas définir la taille d'un vecteur. Nous parlons alors de vecteur!!!!! non-contraint!!!!!. Il s'agit d'une application particulière pour les descriptions réutilisables.

1.3.1 Les non-contraint

On peut réaliser des vecteur non-contraint, pour la réutilisabilité du code, mais lors de l'instanciation, il faut rajouter les dites-contraintes. Dans un FPGA, en VHDL, TOUT EST DETERMINISTE.

1.4 Ordre des opérateurs

```
Opérateurs dans l'ordre de précédence:

Divers: ** abs not

Multiplication: * / mod rem

Signe (unaire): + -

Addition: + - & (concaténation)

Décalage: sll srl sla sra rol ror

Relationnel: = /= < <= > >=

Logiques: and or nand nor xor xnor
```

FIGURE 4 – ordre de précédence

Exemples ci-dessous:

$$A <= "10111"$$
 $A \ ssl \ 1-> "01110"$
 $A \ sra \ 2-> "11101"$
 $A \ rol \ 3-> "11101"$

1.5 Rappel structure du code

```
-- Librairie IEEE
library IEEE;
use IEEE.Std Logic 1164.all; --Defini type Std Logic
entity Exemple is
    port(Entree i : in Std Logic;
         Vecteur i : in Std Logic Vector(3 downto 0);
         Sortie o : out Std Logic;
        BiDir io : inout Std Logic
        );
end Exemple;
architecture Style Description of Exemple is
-- zone de déclaration
begin
    -- Instructions concurrentes ......
   process (Liste_De_Sensibilité)
    begin
    -- Instructions <u>séquentielles</u> ......
    end process;
end Style Description;
```

FIGURE 5 – Structure du code

→ OUT

→ INOUT

BUFFER

Circuit

1.6 Description d'un composant, Entity

 L'entité décrit précisément les entrées et sorties (PORT) du circuit à modéliser

```
ENTITY entity_name IS

PORT (

port_name : signal_mode signal_type;

port_name : signal_mode signal_type;

...);

END entity_name;
```

- □ Le type d'un port peut être soit IN, OUT, INOUT ou encore BUFFER
- IN et OUT sont purement unidirectionnelles, le port de type OUT ne peut pas être lu
- INOUT est bidirectionnelle et doit être utilisé uniquement pour des signaux tri-state dans le composant top-level.
- □ Le nom de l'entité (= composant) peut être choisi arbitrairement
- □ Le nom du fichier contenant le code VHDL doit contenir le même nom que l'entité avec l'extension .vhd

NB: Dans l'entité, uniquement les types std_logic ou std_logic_vector doivent être utilisés

Figure 6 – Description d'un conposant

1.7 Rappel le la syntaxe pour l'architecture

- L'architecture décrit le fonctionnement du composant
- L'architecture possède deux parties:
 - Déclarative: déclaration des signaux, constantes, types, procédures, fonctions où composants (component) utilisés dans le circuit
 - Code: contient le code décrivant le comportement du circuit (affectations <=, process...), ainsi que l'instanciation (mapping) de composants (port map)

```
ARCHITECTURE architecture_name OF entity_name IS [declarations]
BEGIN (code)
END architecture_name;
```

Figure 7 – architecture

1.7.1 Zone de Déclaration

Déclaration de signaux internes:

```
signal Interne_s : Std_Logic;
signal Vect s : Std Logic Vector(4 downto 0);
```

Possibilité de donner une valeur initiale

```
signal A : Std Logic := '0';
```

Cette initialisation n'est utile que pour la simulation. Fortement déconseillée pour la synthèse.

Déclaration de constantes:

```
constant Val_c : Std_Logic_Vector(2 downto 0):="101";
```

Déclaration de composants:

Déclaration de types, de procédures et de fonctions

FIGURE 8 – zone de déclaration

1.7.2 Zone de code

- Dans un circuit:
 - Toutes les portes fonctionnent simultanément
 - Tous les signaux évoluent de manière concurrente
- □ La zone de code est constituée d'un ensemble d'instructions concurrentes.
- Chaque instruction concurrente correspond à un bloc du composant qui peut être dénommée avec un label.
- Toutes les instructions concurrentes s'exécutent en parallèle.
- □ Le process est décrit avec des instructions séquentielles qui sont évaluées les unes après les autres.

NB: L'ordre, dans lequel les instructions concurrentes sont décrites, n'est pas important.

FIGURE 9 – Zone de code

1.8 Conception avec le VHDL

IL FAUT PENSER CIRCUIT Faire des descriptions SIMPLES et LISIBLE

	===
======================================	===
	===
lone iusqu'à la page 23	

1.9 Portabilité

- Afin de garantir une bonne portabilité et réutilisabilité des descriptions VHDL:
 - Diviser pour régner:
 Une seule fonction par composant VHDL
 - Faite des descriptions simples et lisibles
 - Expliciter clairement chaque port de l'entité si il est registre ou combinatoire
 - Définir clairement le mode de communication des signaux, par événement ou par état
 - Utiliser uniquement les bibliothèques standardisées IEEE
 - Utiliser les mécanismes avancés de VHDL.

FIGURE 10 – Zone de code

1.10 Outils d'instructions concurrentes.

process

Instructions concurrentes

FIGURE 11 – Zone de code

1.10.1 Affectation

signal1 <= expression; --ex: signal2 opérateur signal3;

- □ L'affectation représente un lien définitif entre le signal et le circuit combinatoire généré par l'expression.
- En cas d'affectations multiples d'un signal dans différentes instructions concurrentes:
 - Il n'y a pas d'erreur pour le langage VHDL, le simulateur détecte ce cas par l'état 'X'
 - Le synthétiseur détecte l'erreur et annonce que deux sorties sont connectées ensemble (court-circuit possible).
- Exemples:

```
Signal_1bit <= '0'; - simples guillemets
sortie <= (entreeA and Signal_1bit) or oo; - pas de priorité entre opérateurs → ()

Bus_4bits <= "1110"; -- Bus_4bits(3 downto 1) <= "111"; Bus_4bits(0) <= '0';
oe <= Bus_4bits(2 downto 1) or Bus_4bits(1 downto 0);
```

FIGURE 12 – Zone de code

En simulation, on peut affecter le meme signal à plusieurs circuit. La synthèse nous laisse uniquement faire 1 Signal sur 1 circuit

1.10.2 Affectation avec condition

L'avantage de cette méthode est qu'elle ne crée aucun latch, et en VHDL, il ne faut aucun latch.

FIGURE 13 – Zone de code

1.10.3 Affectation de séléction

```
with expression_commande select
signal1 <= expression when choice,
expression when choice | ... | choice,
...
expression when others;

others définit tous les autres choix possibles de
« expression_commande » qu'il faut absolument traiter (latch)!

Exemples:
with signal_sel select
Sortie <= Entr_A when "00" | "01", -- un choix est une valeur constante
Entr_B when "10",
'1' when "11",
'0' when others; --pour couvrir toutes les autres
-- combinaisons "UZ",...

FIGURE 14 - Zone de code
```

1.11 Instanciation d'un composant

1.11.1 Methode Schroeter

Dans la zone de déclaration de l'architecture:

NB: Consiste à copier l'entity du composant et remplacer par COMPONENT... END COMPONENT

□ Dans la zone de description de l'architecture:

```
Label1: Nom_composant port map(
    SignalIn => Signal_architecture1_s,
    SignalOut=> Signal_architecture2_s
);
```

FIGURE 15 – Zone de code

Exemple:

```
architecture Struct of Exemple is

component PORTE_ET is
    port(A_i, B_i : in std_logic;
        | Z_o : out std_logic
    );
end component;

for all: PORTE_ET use entity work.PORTE_ET(Behav);
signal Signal_s: std_logic;

begin

U1:PORTE_ET port map(
    A_i => Entree_i,
    B_i => Signal_s,
    Z_o => Sortie_o
);
end Struct;
```

FIGURE 16 – Lien avec une bibliothèque

1.11.2 Méthode Etudiand

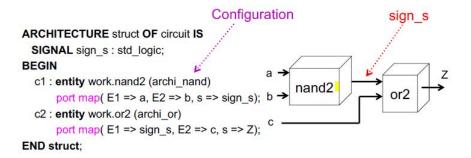


FIGURE 17 – Lien avec une bibliothèque

1.12 Process

- Un process est une instruction concurrente permettant d'encapsuler des algorithmes.
- ☐ Il est défini par une suite d'instructions séquentielles, qui s'exécutent dans l'ordre qu'elles sont écrites.

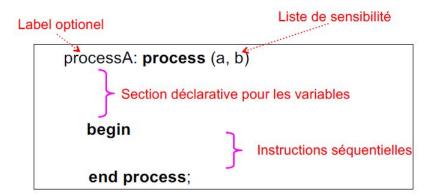


FIGURE 18 – Lien avec une bibliothèque

Un seul bit d un std logic vector bouge, et on réveille toute la liste de sensibilité

serendort lors que toutes les instructions s'equentielles (avant le end process/wait) on t'et'e'evalu'ees.

1.12.1 Déclaration à l'intérieur

interditd'a voir un evariables ans valeur, leur donner un evaleur initiale

- Pour les besoins d'un algorithme, on peut déclarer des variables dans la zone déclarative du process.
- L'affectation se fait avec := et elle a lieu immédiatement.
- Exemple:

NB: Les variables devraient calculer des valeurs combinatoires, pas être des mémoires/latch.

FIGURE 19 – Lien avec une bibliothèque

1.13 Instructions Séquentielles

```
Affectation:
```

```
y <= A;
```

Aftectation avec condition:

```
if condition1 then
    -- affectation1
elsif condition2 then
    -- affectation2
else
    -- affectation3
end if;
```

Instruction de sélection:

```
case opcode is
   when X"00" => add;
   when X"01" => substract;
   when others => illegal_opcode;
end case;
```

Instruction d'itération: loop, while, for...

Figure 20

1.14 Types supplémentaires et conversion

le language est fortement typé

Le package Standard définit les types usuels:

- Boolean: énuméré des valeurs False et True
- Integer: nombre signé en complément à 2 sur 32/64 bits.

Le package Numeric_Std implémente deux types basés sur des array de std_logic pour la manipulation de nombres:

- Unsigned (msb downto lsb): nombre binaire pur (positif)
- Signed(msb downto lsb): nombre signé en complément à 2.

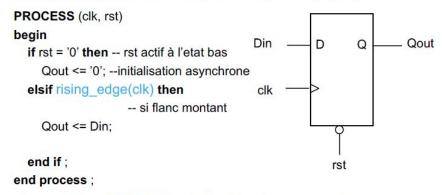
VHDL étant très typé, il est nécessaire parfois de convertir des valeurs dans d'autres types:

0.0		and the second s
std_logic_vector	-> unsigned	unsigned(arg)
std_logic_vector	-> signed	signed(arg)
unsigned, signed	-> std_logic_vector	std_logic_vector(arg)
integer	-> unsigned	to_unsigned(arg,size)
integer	-> signed	to_signed(arg,size)
unsigned, signed	-> integer	to_integer(arg)

Figure 21

1.15 Bascule D

Pour génèrer des bascules D, il faut déclarer un process dont la structure du code doit être exactement de la forme suivante:



- La condition clk'EVENT and clk = '1' est synonyme de rising_edge(clk)
- Toutes affectations après le rising_edge produisent des bascules D.

Figure 22

1.16 Final State Machine VHDL Model

1.16.1 Architecture

```
ARCHITECTURE fsm OF fsm_entity IS
   TYPE etats IS (Bed, Rock); -- déclaration des états
   SIGNAL etat present, etat futur: etats;
   combi_etat_futur: PROCESS (etat_present, barney, wilma)
   BEGIN
    CASE etat_present IS
                                                    barney
      WHEN Bed =>
                                                                                   Etat
           IF Barney = '1' THEN
                                                                     Circuit
                                                    wilma
             etat_futur <= Rock;
                                                                                  futur
           ELSE
                                                                  Combinatoire
             etat_futur <= Bed;
                                                                   Etat futur
            END IF;
                                                    Etat
      WHEN Rock =>
                                                    Présent
           IF Wilma = '1' THEN
             etat_futur <= Bed;
           ELSE
             etat_futur <= Rock;
           END IF:
      WHEN others => etat_futur <= Bed; -- traitement états parasites
    END CASE:
END PROCESS combi etat futur;
```

Figure 23

1.16.2 Registre

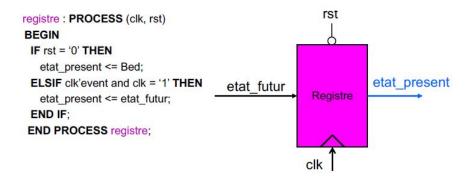


FIGURE 24

1.16.3 Circuit de sortie

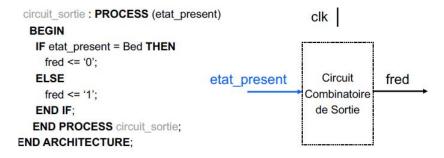


Figure 25

1.16.4 Mémoire

- La mémorisation d'une information est réalisée avec un multiplexeur et un registre.
- □ Si enable vaut '0', la valeur mémorisée actuelle est maintenue.

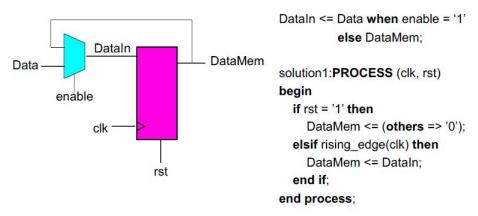


Figure 26

Data est toujours une constantge de type signal. On fait des opérations à l'intérieur des process sur des unsigned.

Pas besoin de else

la valeur duvsignal Datamem est implicitement conservée si le signal n'est pas affecte

1.17 IMPORTANT

1.17.1 Signal

Un signal c'est un fil, AUCUNE MEMOIRE

1.17.2 Un combinatoire

SI LA SORTIE CHANGE IMMEDIATEMENT

affecter un signal combinatoire à un circuit combinatoire par l'opérateur "<=" lien définitif comme si on soudait le signal à un composant

Si un élément de la liste de sensibilité change, INSTANTANEMENT la sortie change

1.17.3 Mémoire

LA SORTIE CHANGE AU COUP DE CLOCK

Une mémoire change au **flanc actif d'horloge**. Dans une mémoire, on stocke une valeur et lorsque flan actif d'horloge, mise a jour de la sortie.

1.17.4 Longue mémoire

RTL

1.17.5

CHANGE AU COUP DE CLOCK AVEC CONDITION FIXEE

Dans la partie rising edge, on va mettre un If et si la condition choisie est respectée on affecte une nouvelle valeur.

1.18 Exercices

- Développer en VHDL un compteur à 2 chiffres BCD qui a les fonctions suivantes:
 - Compte de 00 à 59
 - Si l'entrée incr vaut '1', le compteur prend la prochaine valeur et passe automatiquement de 59 à 00; Lors du passage de 59 à 00, la sortie cycle vaut 1 pendant un cycle d'horloge.
 - Si l'entrée raz vaut '1', le compteur est réinitialisé à 00
 - Si l'entrée set vaut '1', le compteur prend la valeur de l'entrée val i
 - La sortie compteur_o prend la valeur du compteur.

Figure 27 – Question

```
library IEEE;
use IEEE.STD LOGIC 1164.ALL;
use IEEE.NUMERIC STD.ALL;
entity Compteur2BCD is
    Port (clk, rst, incr, raz, set : in STD LOGIC; cycle : out STD LOGIC;
           val i : in STD LOGIC VECTOR(7 downto 0);
           compteur o : out STD LOGIC VECTOR (7 downto 0));
end Compteur2BCD;
architecture Behavioral of Compteur2BCD is
    signal compteur mem s : unsigned(7 downto 0);
    signal unite neuf, dizaine cinq : std logic;
begin
    compteur o <= std logic vector(compteur mem s);</pre>
    unite neuf <= '1' when compteur mem s(3 downto 0) = "1001" else '0';
    dizaine cinq <= '1' when compteur mem s(7 downto 4) = "0101" else '0';
    cycle <= unite neuf and dizaine cinq and incr;
```

```
compteur: process(clk, rst) is
        if rst = '1' then
            compteur_mem_s <= (others => '0'); -- init asynchrone à 0
        elsif rising_edge(clk) then
            if raz = '1' then
                compteur_mem_s <= (others => '0'); -- init synchrone à 0
            elsif set = '1' then
                compteur_mem_s <= unsigned(val_i);</pre>
            elsif incr = '1' then
                if unite_neuf = '1' then
                    compteur_mem_s(3 downto 0) <= (others => '0');
                    if dizaine_cinq = '1' then
                         compteur_mem_s(7 downto 4) <= (others => '0');
                        compteur_mem_s(7 downto 4) <= compteur_mem_s(7 downto 4) + 1;</pre>
                    end if;
                else
                    compteur_mem_s(3 downto 0) <= compteur_mem_s(3 downto 0) + 1;</pre>
                end if;
            end if;
        end if;
   end process compteur;
end Behavioral;
```

FIGURE 29 – réponse

2 Chapter 2 Conception hiérarchique

Système de plus en plus complexe

1) Pour répondre à la complexité qui augmente, on applique une technique de travail universelle:

Diviser pour rêgner = réduire la complexité en plusieurs sous-problèmes

2) Un système numérique sera découpé en plusieurs composants qui interagissent/communiquent.

Forme de découpage la plus fréquente: HIERARCHIQUE

2.1 Concept de découpage hiérarchique

Découpage hiérarchique

- Une structure hiérarchique est composée d'un controller et de un ou plusieurs workers.
- Un controller, qui est une machine d'états, commande les workers avec les signaux Startx
- Des workers démarrent le traitement selon la valeur de Startx et indiquent sa fin avec le signal Endx

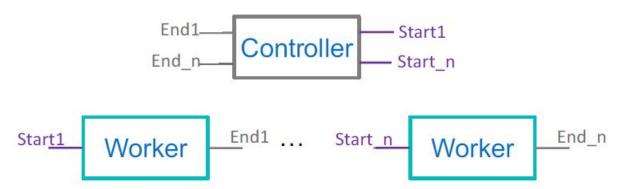
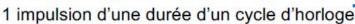


FIGURE 30 – découpage hiérarchique

2.2 Communication

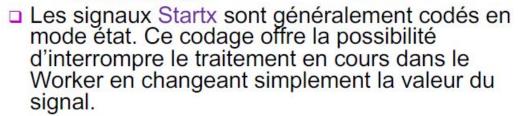
La communication entre le controller et un worker peut se faire selon 2 modes:

□ par événement:



□ par état:

Valeur maintenue



Les signaux Endx sont en principe en mode événement.

FIGURE 31 – Type de communication

2.3 A COMPLETER

3 Types, Opérateurs et Conversions

VHDL est un langage typé où il est obligatoire de spécifier le type des objets utilisés.

- Un sous-type (subtype)
 - est contraint, il définit un sous-ensemble des valeurs du type père.
 - hérite des opérateurs du type père.

NB:

L'utilisation des sous-types permet de diminuer la quantité de ressources utilisées dans le circuit programmable.

Figure 32 – Les sous-types