



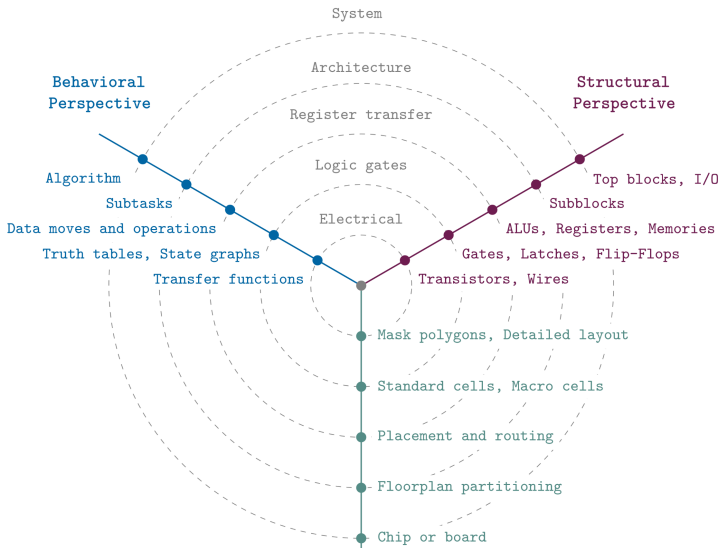
CheatSheet Digital Design

Fs 2025 – Prof. Dr. Paul Zbinden
Autoren: Ricca Aaron
<https://github.com/Rin-Ha-n/DigDes>

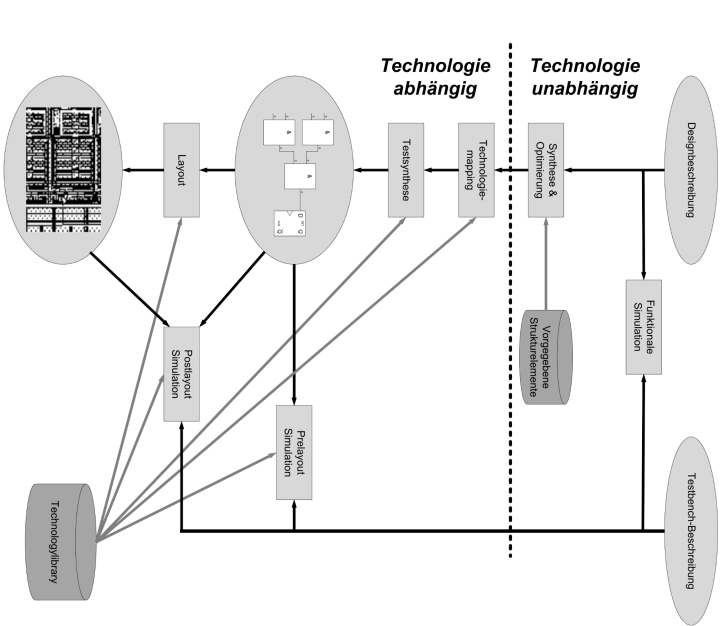
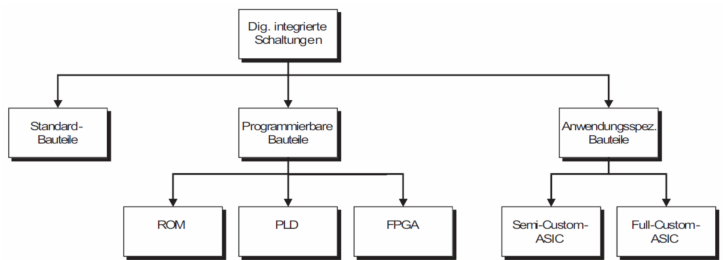
V 1.0 June 22, 2025

1 Introduzione

1.1 Scelta/caratteristiche dei componenti

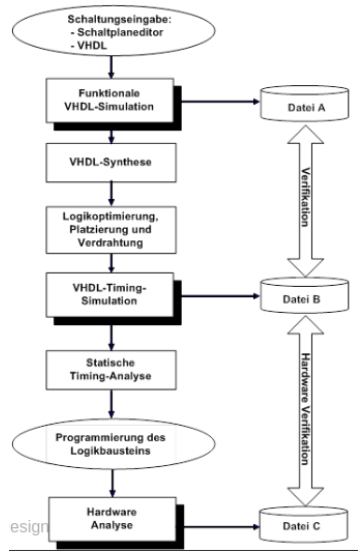


Kriterien	Standard Bauteile	ROM	PLD	FPGA	Semi-Custom	Full-Custom
Machbarkeit	++	--	--	+	+	+++
Zeit Realisierung	+	++	++	++	-	--
Iterationszeit	-	++	++	++	-	--
NRE	++	+	+	+	-	---
Stückpreis	--	+	+	-	+	+++



1.2 Guida al design

- Design / Entry
- Funktionale Simulation
- Synthese
- Implementierung
 - Logikoptimierung
 - Platzierung
 - Verdrahtung
- Timing Simulation
- Statische Timing Analyse
- Herstellungsdatenerzeugen



2 Programmazione VHDL

2.1 Library

Una libreria può contenere componenti e o pacchetti. I componenti sono descrizione di circuiti e realizzazione specifiche, vengono memorizzati nella libreria in modo da

poter essere riutilizzati più volte e da più progettisti contemporaneamente. I blocchi di codice di una libreria sono memorizzati in forma compilata, direttamente eseguibile. Contenuto di una libreria: Components, Packages, Functions, Procedures, Declarations.

```
1 library ieee;  
2 use ieee.std_logic_1164.all; -- CPP: using namespace std;  
3 use ieee.numeric_std.all; -- Solo per operazioni aritmetiche per vettori  
4 use ieee.math_real.all; -- Solo per operazioni aritmetiche per scalari
```

2.2 entity dichiarazione

L'entità descrive il componente del progetto. In primo luogo l'entità descrive l'interfaccia (schnittstelle) del componente.

```
1 entity <entity name> is  
2     port (  
3         {port_name : <mode> <type>;} -- <mode> = in | out | inout  
4     );  
5 end <entity name>;
```

L'architettura descrive il comportamento del componente, come funziona e come è realizzato.

2.3 architecture

```
1 architecture <architecture_type> of <Entity_name> is  
2     [type_declaration]  
3     [component_declaration]  
4     [subtype_declaration]  
5     [constant_declaration]  
6     [signal_declaration]  
7 begin  
8     -- codice di architettura  
9 end <architecture_type>;
```

2.4 component dichiarazione

I componenti sono utilizzati per definire le porte di un'entità, in modo da poterla utilizzare in altre entità.

```
1 component <component_name>  
2     port (  
3         {port_name : <mode> <type>;}  
4     );  
5 end component <component_name>;
```

2.5 Port mapping

Il port mapping è utilizzato per collegare le porte dell'entità con i segnali dell'architettura.

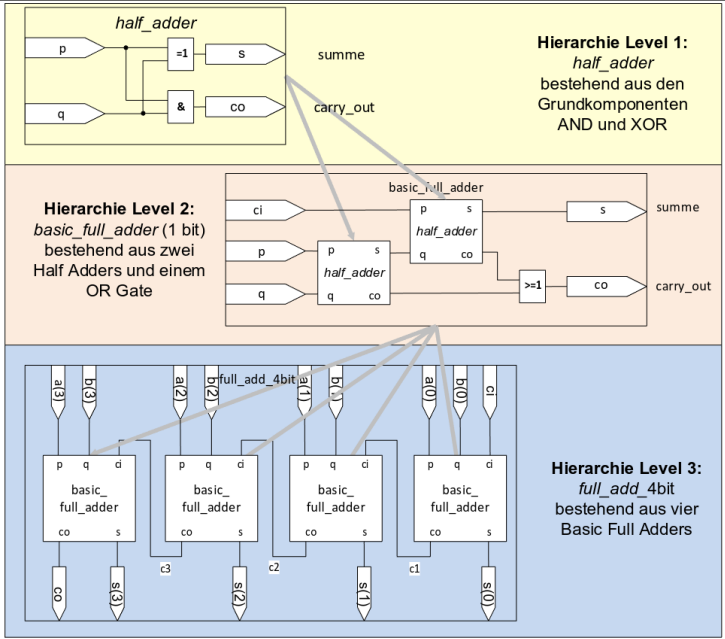
```
1 U1: entity_name  
2     port map (  
3         <port_name> => <signal_name>,  
4         <port_name> => <signal_name>  
5     );
```

2.5.1 Esempio

```
1 architecture structural of half_adder is  
2     -- dichiarazione del componente xor2  
3     component xor2  
4     port (  
5         in1, in2 : in bit;  
6         oup      : out bit  
7     );  
8 end component;  
9  
10    -- dichiarazione del componente and2  
11    component and2  
12    port (  
13        in1, in2 : in bit;  
14        oup      : out bit
```

```
15 );
16 end component;
17
18 begin
19 -- instantiation of ocmponents XOR2 and AND2
20
21 -- Mappatura esplicita
22 U1 : xor2
23     port map (
24         in1 => q,
25         in2 => p,
26         oup => s
27     );
28
29 -- Mappatura implicita
30 U2 : and2
31     port map (p, q, s) -- L'ordine delle porte segue quello della dichiarazione del
32                          ↳ componente!
```

2.6 Hierarchie Level



2.7 Tipi

- <architecture_type> = Behavioral | Structural | RTL | Dataflow | Tb | ...)
- <mode> = in | out | inout
- <type> = bit | bit_vector | std_logic | std_ulogic_vector | integer | boolean

2.7.1 <architecture_type>

Behavioral: si occupa di descrivere il comportamento del circuito, senza preoccuparsi della struttura fisica. Alto livello di astrazione concetto Wahrheitstabelle.

```
1 if rising_edge(clk) then
2     if A = '1' then
3         Y <= B;
4     end if;
5 end if;
```

Structural: si occupa di descrivere la struttura fisica del circuito, utilizzando componenti e connessioni tra di essi. Medio livello di astrazione.

```
1 U1: and_gate port map (A => A, B => B, Y => Y1);
2 U2: or_gate port map (A =1, B => C, Y => Y);
```

RTL: si occupa di descrivere il circuito a livello di registro e logica combinatoria, utilizzando registri e porte logiche. Basso livello di astrazione. Concetto Boole'sche Ausdrücke.

```
1 if rising_edge(clk) then
2     reg1 <= A and B;
3     reg2 <= reg1 xor C;
4 end if;
```

Dataflow: si occupa di descrivere il circuito a livello di flusso di dati, utilizzando porte logiche e segnali. Basso livello di astrazione.

```
1 Y <= (A and B) or (not C);
```

Tb: si occupa di descrivere il circuito a livello di testbench, utilizzando segnali di test e componenti di test.

```
1 A <= '0'; wait for 10 ns;
2 A <= '1'; wait for 10 ns;
3 assert (Y = expected_value) report "Test failed" severity error;
```

2.7.2 <type> (dichiarazione: segnali, variabili, ...)

Come vanno dichiarati tutti i segnali utilizzati internamente all'architettura. Nella sintesi del codice, è vietato inizializzare i segnali nella dichiarazione!

- bit: rappresenta un singolo bit, con valori '0' e '1'.
1 signal A : bit;
- bit_vector: rappresenta un vettore di bit, con valori '0' e '1'.
1 signal B : bit_vector(7 downto 0); -- vettore di 8 bit
- std_logic: rappresenta un singolo bit con valori '0', '1'.
1 signal C : std_logic;
- std_logic_vector: rappresenta un vettore di std_logic, con valori '0', '1'.
1 signal D : std_logic_vector(7 downto 0);
- std_ulogic: rappresenta un singolo bit con valori '0', '1', 'Z' (alta impedenza) e 'X' (indeterminato).
1 signal E : std_ulogic;
- std_ulogic_vector: rappresenta un vettore di std_ulogic, con valori '0', '1', 'Z' e 'X'.
1 signal F : std_ulogic_vector(7 downto 0);
- integer: rappresenta un numero intero, con valori compresi tra -2^{31} e $2^{31}-1$ (è necessario definire l'intervallo di utilizzo).
1 signal G : integer range 0 to 255; -- intervallo di utilizzo
- boolean: rappresenta un valore booleano, con valori true e false.
1 signal H : boolean; -- true or false

2.8 Nebenläufige Signalzuweisungen "y<=x"

2.8.1 Definizione dei segnali

```
1 singal <signal_name> :{,<signal_name>} : <type>
2 [:= inizianol_value]; -- inizial_value è opzionale
```

2.8.2 Unbedingte Signalzuweisung

L'assegnazione dei segnali è incondizionata, quindi indipendente.

```
1 y <= '0';
2 y <= a and b;
```

2.8.3 Bedingte Signalzuweisung

L'assegnazione dei segnali è eseguita in modo sequenziale, si controlla una condizione e se corretta si assegna il valore, sennò si procede con la prossima condizione.

```
1 y <= '0' when a = '1' else
2     '1' when a = '0';
```

2.8.4 Selektive Signalzuweisung

L'assegnazione dei segnali è eseguita in modo selettivo, viene selezionata il valore in base alla condizione.

```
1 with s select y <=
2     '0' when "00", -- quando s = "00" y <= '0'
3     '1' when "01", -- quando s = "01" y <= '1'
4     'Z' when "10", -- quando s = "10" y <= 'Z'
5     'X' when others; -- quando s = altro y <= 'X'
```

2.8.5 aggregate

L'aggregazione dei segnali permette di aggregare segnali individuali in un unico segnale.

```
1 y <= (a, b, '1', '0'); -- Assegnazione implicita
2 y <= (0 => '0', 1 => '1', 2 => b, others => a); -- Assegnazione esplicita (↳
    ↳ posizione_vettoriale => <valore>)
```

2.8.6 concatenate

La concatenazione dei segnali permette di concatenare segnali in un unico segnale.

```
1 y <= v_1 & v_2;
```

2.9 Nebenläufige Prozesse

I processi sono "Nebenläufige" di conseguenza iniziano ad essere eseguiti in concorrenza. Ma all'interno il codice viene eseguito normalmente (istruzioni sequenziali, sequenzialmente. istruzioni parallele in modo parallelo).

I processi sono sezioni di codice che vengono eseguite ogni volta che un **Segnale sensibile** nella lista sensibile (Sensitivitätsliste) cambia di stato.

```
1 process (clk, reset)
2     begin
3         if reset = '1' then
4             -- inserisci il codice da eseguire in caso di reset
5         elsif rising_edge(clk) then
6             -- inserisci il codice da eseguire ad ogni fronte di salita del clock
7         end if;
8     end process;
```

2.9.1 sequenzielle Anweisungen im Prozesse

Le istruzioni che vengono eseguite strettamente sequenzialmente all'interno di un processo sono:

```
1 -- struttura if else:
2 if condition_a then
3     {sequential statements}
4 elsif condition_b then
5     {sequential statements}
6 else
7     {sequential statements}
8 end if;
9
10
11 -- struttura case when:
12 case expression is
13     when choice_a => {sequential statements}
14     when choice_b => {sequential statements}
15     when others => {sequential statements}
16 end case;
```

2.9.2 Eigenshaften nebenläufiger Prozesse

Le proprietà più importanti, ovvero le estensioni rispetto alle assegnazioni di segnale, possono essere così riassunte:

- I processi possono assegnare due o più segnali contemporaneamente.
- L'elaborazione delle informazioni per l'assegnazione dei segnali avviene in una sequenza di comandi che vengono eseguiti uno dopo l'altro (procedurale).
- I processi permettono l'uso di variabili per la memorizzazione temporanea dei valori dei segnali.
- Grazie all'uso delle liste di sensibilità è garantito un miglior controllo sulle condizioni di esecuzione della parte di codice.

2.9.3 Variablen in nebenläufigen Prozessen

Le variabili offrono due opzioni utili nei processi:

- Accesso a un valore aggiornato all'interno del processo stesso.
- Preparazione di un'espressione di controllo, ad esempio per un "case when".

Le variabili sono dichiarate all'interno dei processi e sono visibili esclusivamente all'interno degli stessi. Il valore assegnato può essere letto immediatamente.

L'assegnazione di valore a una variabile avviene con l'operatore `:=`, a differenza dell'assegnazione ai segnali che utilizza `<=`.

```
variable <var_name> {,var_name}: <type> [:= expression];
```

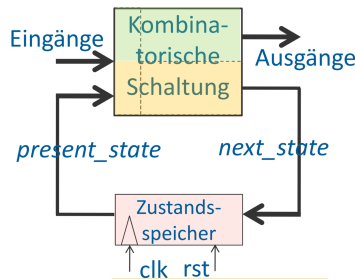
3 State machine

Le **Finite State Machine** (FSM) sono macchine a base di circuiti logici sequenziali.

Sono in grado quindi di eseguire operazioni logiche e di poterle memorizzare in modo da consegnare in uscita una funzione che è dipendente dallo stato attuale (memorizzato con gli input precedenti) e opionalmente anche dagli input attuali (Mealy).

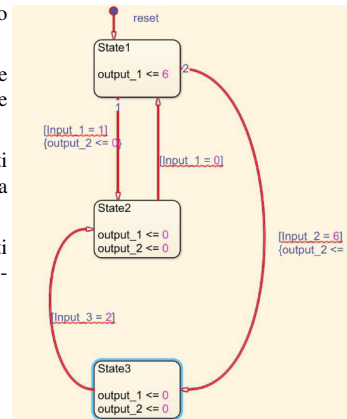
Le tre alternative proposte di seguito sono delle possibilità di incapsulamento standardizzato della funzione desiderata, qualunque essa sia.

- Cit. Alessio Ciceri



3.1 Bubble diagram

- **Bolle:** Ogni bolla rappresenta uno stato
- **Freccie:** Condizione per passare da uno stato all'altro dev'essere scritta accanto alla freccia.
- **Moore:** Gli output sono associati agli stati, quindi scritti dentro a quest'ultimi.
- **Melay:** Gli output sono associati alle transizioni, quindi scritti accanto alle frecce.



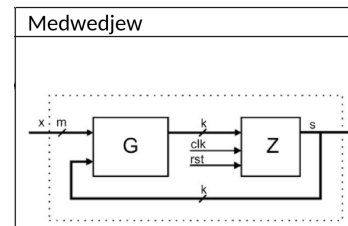
3.2 Medwedjew (sincrona)

Composta da un blocco di logica combinatoria (G) che risolve la funzione desiderata e da un blocco di memoria (Z) che memorizza gli stati.

=> Gli Input e lo stato attuale della FSM vengono processati da una logica combinatoria (G)

=> Il risultato della logica viene memorizzato nella Zustandspeicher (Z)

=> L'uscita è esattamente la copia di tutti gli stati memorizzati (s).



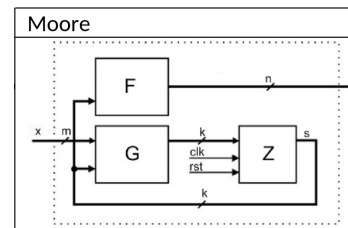
3.3 Moore (sincrona)

Come Medwedjew ma con una logica dedicata sul ramo di output (s).

Tipicamente utile per output più complessi/numerosi rispetto agli stati memorizzati ($k \neq n$).

=> logica combinatoria aggiuntiva sul ramo d'uscita (F)

=> Più efficiente di Medwedjew per la memorizzazione degli stati

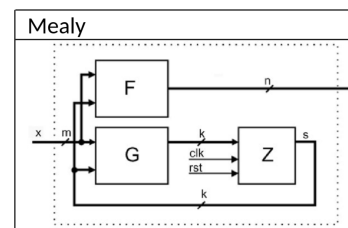


3.4 Mealy (sincrona e asincrona in F)

Si tratta della Versione Moore dove la logica sul ramo d'uscita è dipendente anche a segnali provenienti direttamente dagli input della FSM

=> Necessaria se y dipende asincronamente da delle entrate

=> Più complessa.



3.5 Codice scheletro FSM (G,Z,F)

```
1
2 G: process(present_state, inputs)
3 begin
4   next_state <= default_state;
5   case present_state is
6     when X_state =>
7       next_state <= Y_state;
8     when others =>
9       next_state <= R_state;
10  end case;
11 end process;
12
13 Z: process(clk)
14 begin
15   if clk'event and clk = '1' then
16     if reset = '1' then
17       present_state <= reset_state;
18     else
19       present_state <= next_state;
20     end if;
21   end if;
22 end process;
23
24 F: process(present_state, )
25 begin
26   oup <= default_value;
27   case present_state is
28     when X_state =>
29       oup <= "1001";
30     when others =>
31       oup <= "1111";
32   end case;
33 end process;
```

3.6 Codifica degli stati (Z-Register)

La dimensione del registro = $2^n \rightarrow \text{bit}$ bit=Flip-Flop necessari Gli stati di una FSM possono essere codificati in diversi modi, tra cui:

- **Codifica binaria:** ogni stato è rappresentato da un codice binario unico.
- **Codifica Gray:** simile alla codifica binaria, ma le transizioni tra stati adiacenti cambiano solo un bit alla volta. La dimensione del registro = n bit
- **Codifica one-hot:** ogni stato è rappresentato da un bit attivo, con tutti gli altri bit a zero.
- **Codifica one-cold:** L'inverso di one-hot.

4 Sostituzione discreta per segnali elettrici

4.1 Std_u logic

Logik -wert	Bedeutung	Verwendung	Für Logik Synthese
'U'	Uninitialized	Signal ist im Simulator noch nicht initialisiert. In der Hardware ist das Signal unbekannt. Typisch für nicht initialisierte Speicherstelle nach Start-up.	Nein
'X'	Undefined	Signal ist dem Simulator unbekannt. Typisch für Treiberkonflikte, d.h. ein Signal wird von mehr als einer Quelle getrieben. In der Welt der Hardware kommt dies vor allem bei Buskonflikten vor.	Nein
'0'	Strong zero	Low Pegel eines Standardausganges. Regelfall für Hardware 0 Pegel.	Ja
'1'	Strong one	High Pegel eines Standardausganges. Regelfall für Hardware 1 Pegel.	Ja
'Z'	High Impedance	Signalausgang von Leitung entkoppelt. Typisch für Hochimpedanz Ausgang eines Three-State Treibers bei bidirektionalen Bussen.	Ja
'L'	Weak zero	Low Pegel eines schwachen Treiberausgangs. Typisch für ein Signal, das mit einem pull-down Widerstand auf Low Potenzial gezogen wird.	Nein
'H'	Weak one	High Pegel eines schwachen Treiberausgangs. Typisch für ein Signal, das mit einem pull-up Widerstand auf High Potenzial gezogen wird.	Nein
'W'	Weak unknown	Simulator erkennt Treiberkonflikt. Dieser Fall ist analog zu 'X' mit dem Unterschied, dass der Treiberkonflikt hier durch schwache Treiber verursacht wird.	Nein
'-'	Dont Care	Logikzustand des Ausgangssignals ist bedeutungslos. Existiert nur in der Schaltungssynthese und wird für Logikminimierung gebraucht.	Nein

5 Simulazione e rappresentazione temporale in VHDL

5.1 Modelling Temporal Behaviour

- **Event Queue:** Il simulatore utilizza una coda di eventi per elaborare gli eventi in ordine, in modo da non avere conflitti di temporizzazione.
- **Delta-Time Model:** Un ciclo delta compone in tre fasi:

1. Richiesta di aggiornamento: attesa fino a quando il processo o l’assegnazione del segnale venga attivata da un evento.
2. Esecuzione del processo: tutti i processi attivi vengono eseguiti fino alla fine o fine alla prossima istruzione attesa.
3. Assegnazione dei segnali: dopo l’esecuzione dei processi attivi, vengono eseguite le assegnazioni dei segnali corrispondenti.

L’assegnazione del segnale può a sua volta attivare nuovi Processi, che vengono eseguiti nel ciclo delta successivo. Una volta completate queste tre fasi, la simulazione passa al ciclo delta successivo.

Transport Delay:

- Vero e proprio ritardo fisico.
- **Tutti gli impulsi si propagano.**
- Syntax: B <= transport A after tp;

Inertial Delay (default):

- Impulsi brevi vengono filtrati (ignorati).
- Syntax: B <= A after tp;

5.2 Infrastruttura di simulazione e Test (Test-Bench)

L’architettura posta sotto test si chiama DUT (Device Under Test) e viene istanziata all’interno del test-bench. Il Test-Bench stimola le entrate del DUT e verifica le uscite, idealmente dovrebbero essere stimulate tutte le possibilità delle entrate. In linea di principio il Test-Bench non deve essere sintetizzabile, in quanto il suo scopo è quello di verificare il corretto funzionamento del DUT. Blocchi del Test-Bench:

- **Stimulus Generation:** Genera segnali di ingresso per
- **DUT Instantiation:** Istanzia il DUT da testare.
- **Response Monitor:** Verifica le uscite del DUT confrontandole con i risultati attesi.

5.2.1 Controllo automatico della risposta del DUT

Anweisung ASSERT:

- Utilizzata per verificare le condizioni attese.
- Sintassi: assert condition report "message";
- Se la condizione non è soddisfatta, viene generato un errore con il messaggio specificato.
- Esempio:

6 Examples

6.1 Flip flop

```
1 entity d_ff_rst is
2   port(
3     clk : in bit;
4     rst : in bit;
5     d : in bit;
6     q : out bit
7   );
8 end d_ff_rst;
9
10 architecture behavioral of d_ff_rst is
11 begin
12   register : process(clk, rst)
13     -- d fehlt in Sens.list
14   begin -- Nur clk und Reset
15     -- aktivieren Prozess
16     if (rst = '1') then
17       -- Asynchroner Reset
18       q <= '0';
19       -- wird zuerst abgearbeitet
20     elsif (clk'event and clk = '1') then
21       -- Sintassi per la detezione del fianco salita del clock
22       q <= d; -- Synchroner Teil
23     end if; -- Kein abschliessendes
24     -- else: in allen anderen
```

```
24   end process; -- Füllen wird gespeichert.
25 end behavioral;
```

6.2 Test bench (dt)

```
1 -- Library declarations
2 library ieee;
3 use ieee.std_logic_1164.all;
4 use ieee.numeric_std.all;
5
6 -- entity declarations
7 entity exor_tb is
8 end exor_tb;
9
10 -- architecture declarations
11 architecture tb of exor_tb is
12   -- constant declarations
13   constant sim_cyc : time := 10 ns;
14   -- signal declarations
15   signal tb_a, tb_b : std_ulogic;
16   signal tb_y: std_ulogic;
17   -- Component declarations
18   component xor2
19     port(
20       xor2_a, xor2_b : in std_ulogic;
21       xor2_y
22         : out std_ulogic);
23   end component;
24   -- configuration
25   for all : xor2 use entity work.xor2(behavioral);
26
27 begin
28   -- instance assignments
29   dut : xor2
30     port map(
31       xor2_a => tb_a,
32       xor2_b => tb_b,
33       xor2_y => tb_y
34     );
35
36   -- Signal assignments for stimuli
37   Stimuli : process
38     variable tb_in_vec: std_ulogic_vector(2 - 1 downto 0);
39   begin
40     for i in 0 to (2 ** 2) - 1 loop
41       tb_in_vec := std_ulogic_vector(to_unsigned(i, 2));
42       tb_a <= tb_in_vec(1);
43       tb_b <= tb_in_vec(0);
44       wait for sim_cyc;
45     end loop;
46     wait;
47   end process;
48
49   -- Evaluation of responses
50   Response : process
51   begin
52     wait for (sim_cyc - 1 ns);
53     assert (tb_y = '0') report "error at vector 00" severity error;
54     wait for sim_cyc;
55     assert (tb_y = '1') report "error at vector 01" severity error;
56     wait for sim_cyc;
57     assert (tb_y = '1') report "error at vector 10" severity error;
58     wait for sim_cyc;
59     assert (tb_y = '0') report "error at vector 11" severity error;
60   end process;
61 end tb;
```