#### Architecture des ordinateurs 1

 ${\sf Jean-Luc\ Scharbarg\ -\ ENSEEIHT\ -\ Dpt.\ SN}$ 

Octobre 2020

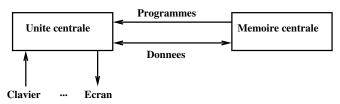
### Organisation de l'enseignement

- Semestre 1 (de l'algorithme au circuit configurable)
  - ▶ 4 Cours, 3 TD, 4 TP, 1 examen écrit + 1 note de TP (présence + travail réalisé)
  - Introduction à la représentation des données
  - Circuits logiques
    - ★ Logique combinatoire
    - ★ Logique séquentielle
    - ★ Circuits séquentiels remarquables
    - ★ Construction de circuits séquentiels complexes
- Semestre 2 (de l'algorithme au processeur)
  - → 3 Cours, 3 TD, 6 TP, 1 examen écrit + 1 note de TP (présence + travail réalisé)
  - ► Introduction à l'exécution d'un programme écrit dans un langage de haut niveau sur une architecture matérielle
  - Introduction à l'échange d'informations entre un processeur et son environnement
  - Introduction aux caractéristiques des processeurs actuels
  - ▶ Mise en œuvre d'un processeur simple

#### Un ordinateur, c'est quoi ?

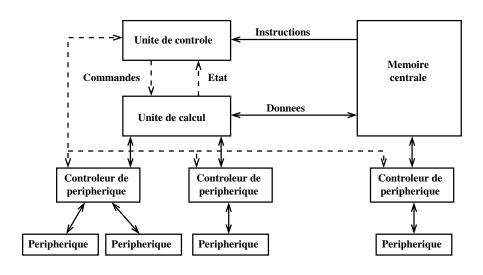
- Un ou plusieurs processeurs qui exécutent des programmes,
- Des moyens pour envoyer des ordres (clavier, souris, ...),
- Des moyens pour récupérer des résultats (écran, ...),
- Des moyens pour stocker de l'information (mémoire, disques, ...)
- Des moyens pour dialoguer avec d'autres dispositifs (interface réseau, ports, . . .)

# Organisation générale d'un ordinateur



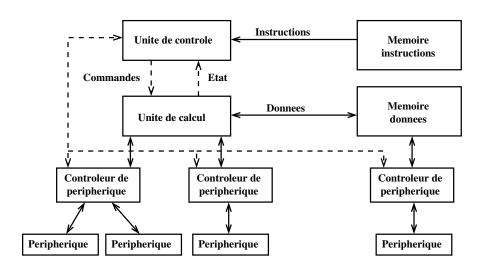
- Exécution de programmes par l'unité centrale
  - Lecture et écriture de données en mémoire centrale
  - Interactions avec l'extérieur
- Programmes et données stockées et véhiculées logiquement sous la forme de chiffres binaires ou bits (binary digits), physiquement sous la forme de signaux électroniques
- Développement d'un programme
  - ► Ecriture du programme dans un langage de "haut niveau" (e.g. Pascal)
  - Traduction du programme en langage machine (instructions plus rudimentaires)
  - Exécution du programme en langage machine

#### Modèle de Von Neuman



• Une mémoire commune aux données et aux programmes

#### Modèle de Harvard



• Deux mémoires séparées pour les données et les programmes

#### Représentation de l'information

- Calculateur : traitement automatisé des données ⇒ représentation de ces données en machine :
  - Nombres entiers signés ou non (toutes les variables entires)
  - Nombres réels (toutes les variables réelles)
  - Caractères (les variables caractères ou chaînes de caractères, le code source d'un programme, *ldots*)
  - Structures de données (assemblage des autres types de données)
  - ► Instructions (le code exécutable du programme)
- Représentation numérique en binaire (suites de 0 et de 1)
- Un chiffre binaire : un binary digit (bit)
- Dans cette partie du cours :
  - Représentation des entiers non signés en binaire pur
  - Représentation des entiers signés en complément à deux
  - Représentation des réels en virgule fixe
  - Représentation des réels en virgule flottante
  - ► Représentation des caractères

- Vaieur de l'entier naturel en base deux sur n bits  $\Rightarrow$  représentation des entiers naturels  $\alpha$  tels que  $0 \le \alpha \le 2^n 1$
- Le nombre de valeurs représentables est fini
- $A^n = (a_{n-1}^n, \dots, a_0^n)$ : représentation de  $\alpha$ :  $\alpha = \sum_{i=0}^{n-1} (a_i^n \times 2^i)$
- Exemple :

$$\alpha_2 = 10110011$$

$$\alpha_{10} = 1 \times 2^7 + 0 \times 2^6 + 1 \times 2^5 + 1 \times 2^4 + 0 \times 2^3 + 0 \times 2^2 + 1 \times 2^1 + 1 \times 2^0$$

$$\alpha_{10} = 128 + 32 + 16 + 2 + 1 = 179$$

- Passage décimal  $\rightarrow$  binaire pur :
  - ▶ Divisions successives par 2

	Quotient	Reste
37/2	18	1
18/2	9	0
9/2	4	1
4/2	2	0
2/2	1	0
1/2	0	1

$$\Rightarrow 37_{10} = 100101_2$$

Justification

$$lpha = a_{n-1} \times 2^{n-1} + a_{n-2} \times 2^{n-2} + \ldots + a_1 \times 2^1 + a_0 \times 2^0$$

$$\alpha = 2 \times (a_{n-1} \times 2^{n-2} + a_{n-2} \times 2^{n-3} + \ldots + a_1 \times 2^0) + a_0$$

$$\alpha = 2 \times Quotient + Reste$$

- Passage binaire pur ⇒ décimal :
  - schéma de Horner :  $\alpha = \sum_{i=0}^{n-1} (a_i^n \times 2^i)$ 
    - \*  $S_0 = 0$
    - ★  $S_i = 2 \times S_{i-1} + a_{n-1}^n$  pour  $1 \le i \le n$
    - ★  $S_n$ : valeur de  $\alpha$  en décimal
  - Exemple :  $\alpha = 111001_2$ 
    - ★  $S_0 = 0$
    - ★  $S_1 = 2 \times S_0 + a_5 = 2 \times 0 + 1 = 1$
    - ★  $S_2 = 2 \times S_1 + a_4 = 2 \times 1 + 1 = 3$
    - ★  $S_3 = 2 \times S_2 + a_3 = 2 \times 3 + 1 = 7$
    - ★  $S_4 = 2 \times S_3 + a_2 = 2 \times 7 + 0 = 14$
    - ★  $S_5 = 2 \times S_4 + a_1 = 2 \times 14 + 0 = 28$
    - ★  $S_6 = 2 \times S_5 + a_0 = 2 \times 28 + 1 = 57$

 Opérations arithmétiques similaires aux opérations arithmétiques en décimal

- Ecriture plus compacte :
  - ▶ Représentation en octal (base huit ⇒ chiffres de 0 à 7)

Base 10: 8607

Base 2: 10 000 110 011 111

Base 8: 2 0 6 3 7

▶ Représentation en hexadécimal (base  $16 \Rightarrow$  chiffres  $0, \dots, 9, A, \dots, F$ )

Base 10: 8607

Base 2: 10 0001 1001 1111 Base 16: 2 1 9 F

#### Entiers signés

- Représentation d'un entier (positif, nul ou négatif)  $\alpha$  par un nombre binaire sur n bits  $A^n = (a_{n-1}^n, \dots, a_0^n) \in [0, 2^n 1]$
- Solution la plus immédiate : un bit pour le signe et n-1 bits pour la valeur absolue
  - $ightharpoonup a_{n-1}^n$ : bit de signe : 0 si  $\alpha \geq 0$ , 1 sinon
  - $(a_{n-2}^n, \ldots, a_0^n)$  : représentation de  $|\alpha|$  en binaire pur
  - exemples sur 8 bits :

$$\alpha = 11$$
  $\Rightarrow$   $A^n = 00001011$   
 $\alpha = -13$   $\Rightarrow$   $A^n = 10001101$ 

- Nombres représentables sur n bits :  $-(2^{n-1}-1) \le \alpha \le 2^{n-1}-1$
- ▶ Deux représentations pour  $\alpha = 0:00...0$  et 10...0
- Intervalle des nombres représentables symétrique
- Passage d'une représentation sur n bits à une représentation sur r bits avec r > n:  $A^n = (a^n_{n-1}, \dots, a^n_0) \Rightarrow A^r = (a^n_{n-1}, 0, \dots, 0, a^n_{n-2}, \dots, a^n_0)$
- ▶ Pas de bonnes propriétés arithmétiques ⇒ opérations de base complexes
- Représentation avec de bonnes propriétés arithmétiques : le complément à deux

#### Entiers signés en complément à deux

- Objectif: rendre le signe des opérandes transparents pour les opérations arithmétiques (addition, soustraction, ...)
- $A^n = (a^n_{n-1}, \dots, a^n_0)$ : représentation en complément à deux sur n bits de l'entier signé  $\alpha$   $\alpha \geq 0 \Rightarrow A^n$ : représentation de  $\alpha$  en binaire pur
  - $\alpha \geq 0$   $\Rightarrow$  A . representation de  $\alpha$  en binaire pur  $\alpha < 0$   $\Rightarrow$   $A^n$  : représentation de  $\alpha + 2^n$  en binaire pur
- Nombres signés représentables sur n bits :  $-(2^{n-1}) \le \alpha \le 2^{n-1} 1$
- Exemple pour n = 3:  $-4 \le \alpha \le 3$

$\alpha = -4$	$A^n = 100$
$\alpha = -3$	$A^n = 101$
$\alpha = -2$	$A^n = 110$
$\alpha = -1$	$A^n = 111$

$\alpha = 0$	$A^n = 000$
$\alpha = 1$	$A^n = 001$
$\alpha = 2$	$A^n = 010$
$\alpha = 3$	$A^n = 011$

• Passage d'une représentation sur n bits à une représentation sur r bits avec r > n:

$$A^n = (a_{n-1}^n, \dots, a_0^n) \Rightarrow A^r = (a_{n-1}^n, \dots, a_{n-1}^n, a_{n-2}^n, \dots, a_0^n)$$

### Entiers signés en complément à deux

• Passage de la représentation de  $\alpha$  à la représentation de  $-\alpha$  : Compémentation bit à bit et ajout de 1 modulo  $2^n$ 

$$lpha = 6 \Rightarrow A^8 = 00000110$$
 $-lpha = -6 \Rightarrow M_A^8 = 11111001$ 

- Opérations arithmétiques :  $A^n$  : représentation de  $\alpha$ ,  $B^n$  : représentation de  $\beta$ 
  - $S^n$ : représentation de  $\alpha+\beta$  si pas de débordement ( $\alpha+\beta$  représentatble en complément à deux sur n bits) alors

$$S^n = (A^n + B^n) \bmod 2^n$$

▶  $D^n$  : représentation de  $\alpha - \beta = \alpha + (-\beta)$  ⇒ on se ramène à une addition

#### Représentation des nombres réels

- Représentation par une séquence de longueur finie de bits ⇒ nombre fini de valeurs représentables ⇒ pas de représentation des nombres réels au sens mathématique du terme
- Critères d'évaluation d'une représentation des nombres réels
  - Intervalle des nombres représentables
  - Précision (pourcentage d'erreur)
  - Complexité de mise en œuvre
- Deux grandes classes de représentations
  - Représentations en virgule fixe
    - Les plus simples
    - Pas très bonnes en terme de précision et d'intervalles de nombre représentables
  - Représentations en virgule flottante
    - ★ Plus complexes à mettre en œuvre
    - \* bonnes en terme de précision et d'intervalle de nombres représentables
    - ★ Norme: format IEEE 754

# Nombres réels en virgule fixe

- Utilisation de la représentation des nombres entiers, avec une virgule implicite toujours au même endroit dans la représentation du nombre
- Nombre réel  $\alpha$  non signé : représentation  $A^n = (a_{n-1}^n, \dots, a_0^n)$  sur n bits, dont d après la virgule

$$\alpha = \sum_{i=0}^{n-1} (a_i^n \times 2^{i-d})$$

• Exemple avec n = 16 et d = 8

$$A^{n} = 00100001 \ 10010000 \Rightarrow \alpha = 2^{5} + 2^{0} + 2^{-1} + 2^{-4}$$
  
 $\alpha = 32 + 1 + \frac{1}{2} + \frac{1}{16}$   
 $\alpha = 33.5625$ 

Calcule de la représentation en virgule fixe

	Quotient	Reste
6/2	3	0
3/2	1	1
1/2	0	1
		•

	Produit	Partie entière
$0.375 \times 2$	0.75	0
$0.75 \times 2$	1.5	1
$0.5 \times 2$	1.0	1

 $\Rightarrow$  6.375<sub>10</sub> = 110.011<sub>2</sub>

# Nombres réels en virgule fixe

- Représentation non exacte de la plupart des nombres réels Exemple avec n=16 et  $d=8:11.8_{10}=00001011.11001100_2$
- Opérations arithmétiques en virgule fixe similaires aux opérations arithmétiques sur les entiers non signés

 Nombres réels signés en virgule fixe : utilisation du complément à deux en faisant abstraction de la virgule

Exemple pour 
$$n = 7$$
 et  $d = 3$ 

$$\alpha = 2.75 \Rightarrow \text{Repr\'esentation}: 0010.110$$
 $-\alpha = -2.75 \Rightarrow \text{Repr\'esentation}: 1101.010$ 

• Opérations arithmétiques comme sur les entiers signés

# Nombres réels en virgule fixe

• Différence entre deux valeurs consécutives représentables exactement :  $2^{-d}$ , constante sur tout l'intervalle de représentation Exemple pour n=7 et d=3 0000.000  $\Rightarrow \alpha = 0$  0000.001  $\Rightarrow \alpha = 2^{-3}$  0000.010  $\Rightarrow \alpha = 2 \times 2^{-3}$ 

...

- Pourcentage d'erreur potentielle d'autant plus fort que la valeur absolue du nombre réel représenté est petite
- Intervalle des valeurs représentable relativement réduit :  $[-2^{n-d-1}, 2^{n-d-1}-2^{-d}]$  Pour n=32 et d=16 :  $[-2^{15}, 2^{15}-2^{-16}]$
- Représentation en virgule fixe de moins en moins utilisée de nos jours

#### Nombres réels en virgule flottante : principe

• S'inspire de la notation scientifique des nombres réels :

$$\alpha = f \times 10^e$$
 (en base 10)

- f : mantisse, e : exposant
- Notation non unique :  $3.14 \times 10^0 = 0.314 \times 10^1 = 314 \times 10^{-2}$
- Virgule flottante : notation scientifique en base 2  $\alpha$  représenté par  $\mu_2 \times 2^{\epsilon_2}$
- Deux possibilités pour la normalisation de l'écriture :

$$\mu \in [0.5, 1[ \Rightarrow \mu = 0.1...$$
  
 $\mu \in [1, 2[ \Rightarrow \mu = 1....$ 

• Représentation en machine avec trois champs

S	Ε	М	
		4 1 1.	

S: signe du nombre sur 1 bit

E : exposant en excédent sur e bits

M: mantisse sur m bits

#### Nombres réels en virgule flottante : IEEE 754

- Standard défini en 1985 par l'IEEE (Institute of Electrical and Electronics Engineers)
- Utilisé par la plupart des processeurs actuels
- Deux formats principaux définis :
  - ▶ simple précision sur 32 bits : e = 8, m = 23
  - double précision sur 64 bits : e = 11, m = 52
- Nombres réels normalisés :  $\alpha = 1.\mu' \times 2^{\epsilon}$

$$M = \mu'$$
 et  $E = \epsilon + 2^{e-1} - 1$ 

Exemple : 
$$\alpha = -9.5 \Rightarrow \alpha = -1.0011_2 \times 2^{11_2}$$

Simple précision : S=1

$$E = 3 + 127 = 130_{10} = 10000010_2$$

$$M = 00110...0$$

Double précision : S = 1

$$E = 3 + 1023 = 1026_{10} = 10 \dots 010_2$$

$$M = 00110...0$$

#### Nombres réels en virgule flottante : IEEE 754

- Nombres réels dénormalisés : représentation des nombres réels à très petite valeur absolue
  - ▶ tous les bits du champ E à  $0 \Rightarrow \epsilon = -127$  (simple précision) ou  $\epsilon = -1023$  (double précision)
  - ▶ la mantisse vaut 0.*M*
  - Exemple en simple précision :  $S = 0, E = 0...0 M = 010...0 \Rightarrow \alpha_{10} = 0.25 \times 2^{-127}$
- Représentation de 0 : E = 0...0, M = 0...0, S indifférent
- Représentation de l'infini :  $E = 1...1, M \neq 0...0$
- Représentation de NaN (Not a Number : indéfini) :  $E=1\ldots 1,\ M=0\ldots 0$
- Intervalle des nombres représentables
  - ▶ Simple précision : de  $-10^{38}$  à  $10^{38}$
  - ▶ Double précision : de  $-10^{308}$  à  $10^{308}$
- Pourcentage d'erreur potentielle constant

#### Représentation des caractères

- Codage numérique d'un répertoire de caractères
- La longueur du code définit le nombre maximum de caractères du répertoire
- Le code ASCII (American Standard Code for Information Interchange)
  - Le standard sur les machines actuelles
  - Codage sur 7 bits ⇒ 128 caractères possibles
  - Code construit pour simplifier la manipulation des caractères
- Le code ISO-8859-1 (ASCII étendu)
  - Codage sur 8 bits ⇒ 256 caractères possibles
  - Langues latines (accents, . . .)
- Les codes universels sur 2 ou 4 octets

Table ASCII (1)

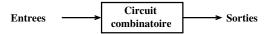
Table ASCII (1)							
Hexa	Carac	Hexa	Carac	Hexa	Carac	Hexa	Carac
0	NUL	10	DLE	20		30	0
1	SOH	11	DC1	21	!	31	1
2	STX	12	DC2	22	,,	32	2
3	ETX	13	DC3	23	#	33	3
4	EOT	14	DC4	24	\$	34	4
5	ENQ	15	NAK	25	%	35	5
6	ACK	16	SYN	26	&	36	6
7	BEL	17	ETB	27	,	37	7
8	BS	18	CAN	28	(	38	8
9	TAB	19	EM	29	)	39	9
Α	LF	1A	SUB	2A	*	3A	:
В	VT	1B	ESC	2B	+	3B	;
C	FF	1C	FS	2C	,	3C	<
D	CR	1D	GS	2D	-	3D	=
E	SO	1E	RS	2E		3E	>
F	SI	1F	US	2F	/	3F	?

Table ASCII (2)

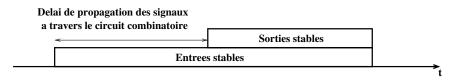
Table .	AJCII	(4)					
Hexa	Carac	Hexa	Carac	Hexa	Carac	Hexa	Carac
40	@	50	Р	60	1	70	р
41	A	51	Q	61	a	71	q
42	В	52	R	62	b	72	r
43	C	53	S	63	С	73	s
44	D	54	Т	64	d	74	t
45	E	55	U	65	e	75	u
46	F	56	V	66	f	76	v
47	G	57	W	67	g	77	w
48	Н	58	X	68	h	78	×
49	1	59	Y	69	i	79	у
4A	J	5A	Z	6A	j	7A	z
4B	K	5B	[	6B	k	7B	{
4C	L	5C		6C	I	7C	
4D	М	5D	]	6D	m	7D	}
4E	N	5E	^	6E	n	7E	~
4F	0	5F	_	6F	0	7F	DEL

#### Circuit combinatoire

 Circuit tel que l'état des sorties ne dépend que de l'état des entrées (pas d'état interne du circuit)



- Pas de rebouclage dans le circuit
- Evaluation de l'état des sorties lorsque les entrées sont stables, en tenant compte du délai de propagation des signaux

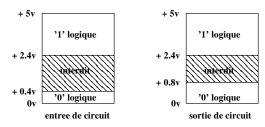


• Exemple de circuit combinatoire : l'additionneur 1 bit

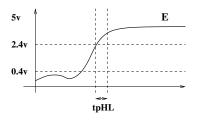


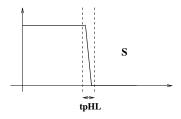
#### Bits et signaux électriques

Assignation des tensions électriques (technologie TTL)



• Remise en forme d'un signal (après traversée d'une porte NON)





#### Notion de portes logiques

- Porte logique : brique de base pour la description d'un circuit combinatoire
- Porte logique = circuit logique réalisant une fonction logique élémentaire
- Une porte logique est définie par :
  - La fonction logique mise en œuvre
  - ► Le schéma électrique
  - ▶ Les caractéristiques temporelles et électriques (temps de propagation, temps de transition, ...)
- Une famille de portes logiques est définie par la technologie utilisée
  - ► TTL (Transistor-transistor Logic)
    - ★ Technologie standard des ordinateurs à partir des années 1960
    - ★ Consommation modérée, mais capacités d'intégration faibles
    - ★ Encore utilisée pour de petites réalisations
  - ECL (Emitter-coupled logic)
    - \* Grande rapidité, mais consommation élevée
    - ★ Utilisée dans des petites réalisations où la vitesse est critique
  - CMOS (Complementary metal-oxide-semiconductor)
    - ★ La technologie reine
    - Consommation réduite, taux d'intégration très élevé

27 / 85

# Symboles non normalisés des portes logiques

Amplificateur  e	Inverseur (non, not)  e	Et (and) e1 e2 s e1   e2   s 0   0   0 0   1   0 1   0   0 1   1   1	Non et (nand) e1
Ou (or) e1 e2 s e1   e2   s 0   0   0 0   1   1 1   0   1 1   1   1	Non ou (nor) e1	Ou exclusif (xor)  e1	Non ou exclusif (xnor)  e1

# Une porte universelle : la porte nand

- a nand b = non (a et b)
- Permet de construire n'importe quelle fonction booléenne

```
non a = non (a et a)
= a nand a
a et b = non (non (a et b))
= (a nand b) nand (a nand b)
a ou b = non ((non a) et (non b))
= (a nand a) nand (b nand b)
```

• Il en est de même pour la porte nor

#### Conception d'un circuit combinatoire

- Un circuit combinatoire met en œuvre une fonction booléenne
  - ▶ application de  $\{0,1\}^n$  dans  $\{0,1\}^m$ , avec n et m, entiers naturels positifs exemple : fonction booléenne f de  $\{0,1\}^2$  dans  $\{0,1\}^2$  telle que  $f(x_1,x_2)=(x_1+x_2,x_1\cdot x_2)$
  - $m=1 \Rightarrow$  fonction simple,  $m>1 \Rightarrow$  fonction générale
  - ► Fonction générale : ensemble de fonctions simples
  - Une fonction booléenne simple peut s'écrire sous la forme d'une somme de monômes
    - Exemple:  $f(x_1, x_2, x_3) = x_1 \cdot \overline{x_2} + \overline{x_1} \cdot x_2 \cdot x_3$
  - ► Cette écriture n'est pas unique

$$x_1 \cdot \overline{x_2} + \overline{x_1} \cdot x_2 \cdot x_3 = x_1 \cdot \overline{x_2} \cdot x_3 + x_1 \cdot \overline{x_2} \cdot \overline{x_3} + \overline{x_1} \cdot x_2 \cdot x_3$$

- Un circuit combinatoire est mis en œuvre par un ensemble de portes logiques
- De nombreuses mises en œuvre possibles
- Essayer de minimiser la complexité du circuit

#### Représentation d'une fonction booléenne :

$$f(x_1,x_2,x_3)=x_1\cdot\overline{x_2}+\overline{x_1}\cdot x_2\cdot x_3$$

#### Table de vérité

<i>x</i> <sub>1</sub>	<i>x</i> <sub>2</sub>	<i>X</i> <sub>3</sub>	$f(x_1,x_2,x_3)$
0	0	0	0
0	0	1	0
0	1	0	0
0	1	1	1
1	0	0	1
1	0	1	1
1	1	0	0
1	1	1	0

#### Tableau de Karnaugh

$x_1x_2 \setminus x_3$	0	1
00		
01		1
11		
10	1	1

#### Fonctions booléennes simples

• Fonctions d'une variable simple

	x = 1	x = 0	Expression	Remarque
	0	0	$f_0 = 0$	Nulle
f(x)	0	1	$f_1 = \overline{x}$	Complément
	1	0	$f_2 = x$	Identité
	1	1	$f_3 = 1$	Tautologie

• Fonctions de deux variables simples

	xy =				Expression	Remarque
	11	10	01	00		
	0	0	0	0	$f_0 = 0$	Nulle
	0	0	0	1	$f_1 = \overline{(x+y)}$	Nor
f(x,y)	0	0	1	0	$f_2 = \overline{x} \cdot y$	
	0	0	1	1	$f_3 = \overline{x}$	Complément de x
	0	1	0	0	$f_4 = x \cdot \overline{y}$	

#### Fonctions booléennes simples

• Fonctions de deux variables simples

	xy =				Expression	Remarque	
	11	10	01	00			
	0	1	0	1	$f_5 = \overline{y}$	Complément de y	
	0	1	1	0	$f_6 = x \oplus y$	Ou exclusif	
	0	1	1	1	$f_7 = \overline{(x \cdot y)}$	Nand	
	1	0	0	0	$f_8 = x \cdot y$	Et	
	1	0	0	1	$f_9 = x \Longleftrightarrow y$	Equivalence	
f(x,y)	1	0	1	0	$f_{10}=y$	Identité de <i>y</i>	
	1	0	1	1	$f_{11} = x \Rightarrow y$	Implication	
	1	1	0	0	$f_{12} = x$	Identité de x	
	1	1	0	1	$f_{13} = y \Rightarrow x$	Implication	
	1	1	1	0	$f_{14} = x + y$	Ou	
	1	1	1	1	$f_{15} = 1$	Tautologie	

#### Minimisation des fonctions booléennes : définitions

- Monôme *m* premier dans une fonction booléenne *f* :
  - ▶ m < f</p>
  - ▶ il n'existe pas de monôme  $m' \neq m$  tel que  $m' \leq f$  et m < m'

Sur un tableau de Karnaugh, plus grand regroupement de  $2^p$  cases adjacentes où la fonction vaut 1

yz X	00	01	11	10
0		1	1	1
1		1	1	

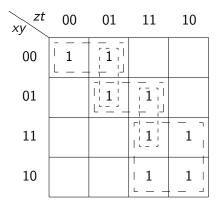
Monômes premiers :

 $\overline{x} \cdot y$ 

- Base d'une fonction booléenne : somme de monômes premiers égale à la fonction
- Base complète : somme de tous les monômes premiers de la fonction
- Base irredondante : cesse d'être une base quand on lui enlève un de ses monômes

#### Minimisation des fonctions booléennes : définitions

- Monôme premier obligatoire dans une base : le seul parmi tous les monômes de la base à couvrir un ou plusieurs points ⇒ ne peut pas être supprimé de la base
- Base irredondante : tous ses monômes sont obligatoires
- Monôme premier essentiel : obligatoire dans toutes les bases de la fonction



Monômes premiers :  $x \cdot z$ ,  $y \cdot z \cdot t$ ,  $\overline{x} \cdot y \cdot t$ ,  $\overline{x} \cdot \overline{z} \cdot t$ ,  $\overline{x} \cdot \overline{y} \cdot \overline{z}$ 

Monômes essentiels :

$$x \cdot z$$
,  $\overline{x} \cdot \overline{y} \cdot \overline{z}$ 

Base irredondante :

$$x \cdot z$$
,  $\overline{x} \cdot \overline{y} \cdot \overline{z}$ ,  $\overline{x} \cdot y \cdot t$ 

Base irredondante :

$$x \cdot z$$
,  $\overline{x} \cdot \overline{y} \cdot \overline{z}$ ,  $y \cdot z \cdot t$ ,

 $\overline{x} \cdot \overline{z} \cdot t$ 

#### Minimisation des fonctions booléennes : principe

- Recherche d'une écriture minimale de la fonction sous la forme d'une somme de monômes
- Principe général :
  - Etablissement de la liste des monômes premiers
  - ► Choix d'une base irredondante
- Utilisation d'un tableau de Karnaugh
- D'autres types de méthodes, plus algébriques :
  - Méthode de Quine / Mac Cluskey
  - Méthode de Tison (consensus)

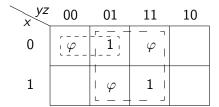
### Minimisation des fonctions booléennes : exercice

• Minimiser la fonction booléenne décrite par la table de vérité suivante

a	b	c	d	f(a,b,c,d)
0	0	0	0	1
0	0	0	1	0
0	0	1	0	1
0	0	1	1	0
0	1	0	0	0
0	1	0	1	0
0	1	1	0	0
0	1	1	1	1
1	0	0	0	1
1	0	0	1	1
1	0	1	0	0
1	0	1	1	0
1	1	0	0	1
1	1	0	1	1
1	1	1	0	0
1	1	1	1	1

# Notion de fonction $\varphi$ -booléenne

- Prise en compte de la notion d'indifférence du résultat : par exemple valeur d'une fonction correspondant à une configuration impossible des entrées
- $\bullet$  La fonction peut prendre les valeurs 0, 1 ou  $\varphi$
- Principe de la minimisation d'une fonction  $\varphi$ -booléenne sur un tableau de Karnaugh
  - lacktriangle Monômes premiers en considérant les arphi à 1
  - ightharpoonup Base irredondante en considérant les  $\varphi$  à 0



Monômes premiers :

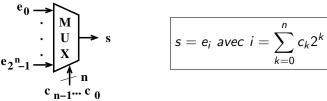
z,  $\overline{x} \cdot \overline{y}$ 

Base irredondante :

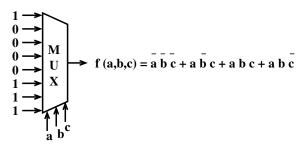
z

### Le multiplexeur

 Macro-fonction combinatoire : sélection d'une entrée parmi 2<sup>n</sup>, en fonction de n commandes

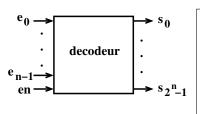


• Mise en œuvre d'une fonction booléenne



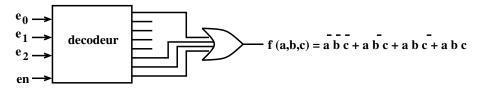
#### Le décodeur

 Macro-fonction combinatoire : activation de la sortie correspondant à la valeur binaire présente sur les entrées, lorsque le composant est validé



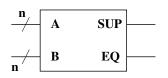
$$en = 1$$
 :  $s_i = 1$  pour  $i = \sum_{k=0}^{n} e_k 2^k$   $s_i = 0$  pour  $i \neq \sum_{k=0}^{n} e_k 2^k$   $en = 0$  :  $s_i = 0$  pour tout  $i$ 

Mise en œuvre d'une fonction booléenne



### Comparateurs

• Vue générale du circuit : entiers sur *n* bits



• Comparateur non signé avec n=2

$$EQ = (a_1 = b_1) \cdot (a_0 = b_0) SUP = a_1 \cdot \overline{b_1} + ((a_1 = b_1) \cdot a_0 \cdot \overline{b_0})$$

Comparateur non signé avec n quelconque

$$EQ = (a_{n-1} = b_{n-1}) \cdot (a_{n-2} = b_{n-2}) \cdot \dots \cdot (a_0 = b_0)$$

$$SUP = a_{n-1} \cdot \overline{b_{n-1}} + ((a_{n-1} = b_{n-1}) \cdot a_{n-2} \cdot \overline{b_{n-2}} + ((a_{n-2} = b_{n-2}) \cdot a_{n-3} \cdot \overline{b_{n-3}} + \dots \cdot ((a_1 = b_1) \cdot a_0 \cdot \overline{b_0}) \dots))$$

### Comparateurs

• Comparateur signé avec n=2

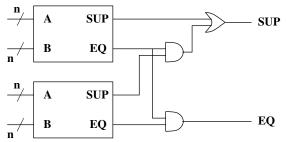
$$EQ = (a_1 = b_1) \cdot (a_0 = b_0)$$
  
$$SUP = \overline{a_1} \cdot b_1 + ((a_1 = b_1) \cdot a_0 \cdot \overline{b_0})$$

• Comparateur signé avec *n* quelconque

$$EQ = (a_{n-1} = b_{n-1}) \cdot (a_{n-2} = b_{n-2}) \cdot \dots \cdot (\underline{a_0} = b_0)$$

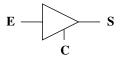
$$SUP = \overline{a_{n-1}} \cdot b_{n-1} + ((a_{n-1} = \underline{b_{n-1}}) \cdot a_{n-2} \cdot \overline{b_{n-2}} + ((a_{n-2} = b_{n-2}) \cdot \underline{a_{n-3}} \cdot \overline{b_{n-3}} + \dots + ((a_1 = b_1) \cdot a_0 \cdot \overline{b_0}) \dots))$$

Assemblage de comparateurs : entiers sur 2n bits



## Sortie haute impédance et buffers 3-états

- Etat "haute impédance" (High-Z) en plus des états '0' et '1'
- Sortie en haute impédance ⇒ comme si elle n'était plus connectée.
- Permet de relier ensemble plusieurs sorties de ce type, sous réserve de garantir qu'à tout instant, une seule des sorties n'est pas en haute impédance



E	C	S
0	0	High-Z
0	1	0
1	0	High-Z
1	1	1

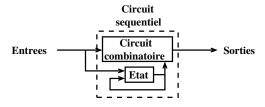
Une solution pour mettre en œuvre des multiplexeurs

#### Exercice

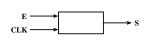
- On souhaite mettre en œuvre la fonction *Majorité* de 5 variables  $x_0, \ldots, x_4$ , qui vaut 1 si une majorité des variables d'entrée (au moins 3) vaut 1 et 0 sinon
- Proposer une mise en œuvre en utilisant des multiplexeurs à trois commandes et un multiplexeur à deux commandes

### Circuits séquentiels

- Circuit tel que l'état des sorties dépend de l'état des entrées et de l'historique du système
- Historique du système : codé par des signaux internes au système
- Ces signaux internes modélisent l'état du système



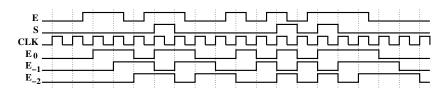
• Exemple : Détection du motif 101 dans une séquence de bits



- Lecture d'un nouveau bit sur E à chaque fois que CLK passe de 0 à 1
- S = 1 lorsque les trois derniers bits lus sont 101

#### Détection du motif 101

- Etat du système : trois derniers bits lus sur E :  $E_0E_{-1}E_{-2}$
- Exemple d'exécution

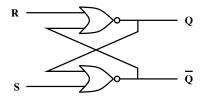


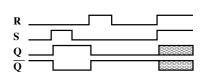
- A chaque fois que CLK passe de 0 à 1
  - $ightharpoonup E_{-2}$  prend la valeur de  $E_{-1}$
  - $E_{-1}$  prend la valeur de  $E_0$
  - ► E<sub>0</sub> prend la valeur de E
- S vaut 1 si  $E_{-2}=1$  et  $E_{-1}=0$  et  $E_0=1$ , S vaut 0 sinon

$$S = E_{-2} \cdot \overline{E_{-1}} \cdot E_0$$

• Mise en œuvre de points de mémorisation pour  $E_0$ ,  $E_{-1}$  et  $E_{-2}$ 

- Circuit séquentiel capable de stocker la valeur d'un bit pendant une durée variable
- Le point de mémorisation le plus simple : le bistable RS





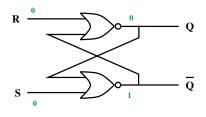
#### Fonction d'évolution

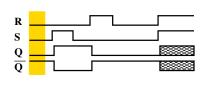
R	S	Effet
0	0	Mémoire
0	1	Mise à 1
1	0	Mise à 0
1	1	Interdit

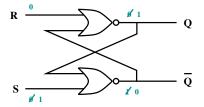
#### Commandes à appliquer

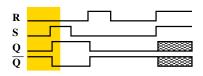
$$0 \to 0$$
  $R = \Phi$ ,  $S = 0$   
 $0 \to 1$   $R = 0$ ,  $S = 1$   
 $1 \to 0$   $R = 1$ ,  $S = 0$   
 $1 \to 1$   $R = 0$ ,  $S = \Phi$ 

• Rappel : x nor y = 1 ssi x = 0 et y = 0

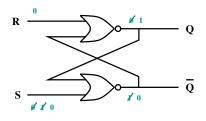


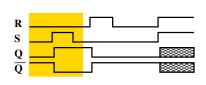


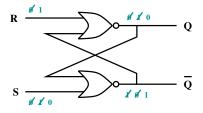


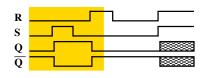


• Rappel : x nor y = 1 ssi x = 0 et y = 0

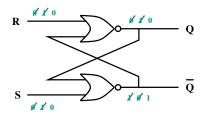


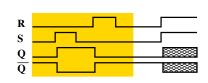


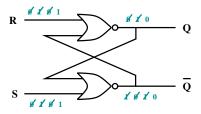


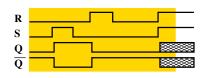


• Rappel : x nor y = 1 ssi x = 0 et y = 0



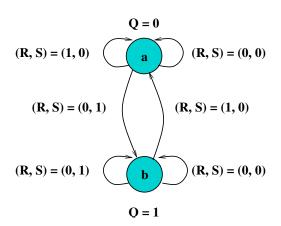






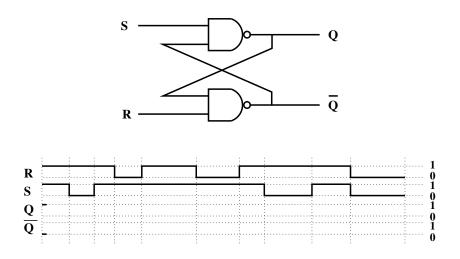
## Graphe d'états du point de mémorisation précédent

- Chaque état (a ou b) correspond à une valeur de la sortie Q
- Chaque flèche est une transition qui est franchie lorsque la condition qui lui est associée est vraie



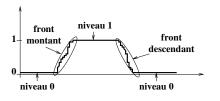
#### Exercice

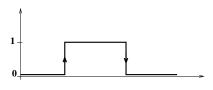
• Donner la fonction d'évolution du bistable RS suivant, construit avec des portes *nand*. On pourra s'aider du chronogramme



## Synchronisation des points de mémorisation

- Latch RS : les variations des sorties ne dépendent que de R et S (pas de signal d'horloge)  $\Rightarrow$  circuit séquentiel asynchrone pur
- Circuit synchrone pur : une horloge unique contrôle les instants de prise en compte des entrées
- Signal d'horloge : fronts et niveaux

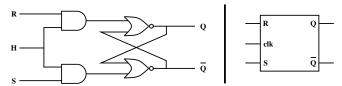




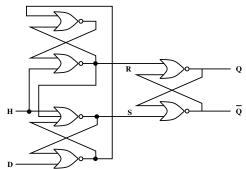
- Synchronisation d'un point de mémorisation
  - Synchronisation sur un niveau d'horloge : latch actif sur un niveau d'horloge
  - Synchronisation sur un front d'horloge : bascule active sur un front d'horloge

# Synchronisation d'un point de mémorisation RS

• Latch RS actif sur un niveau haut d'horloge

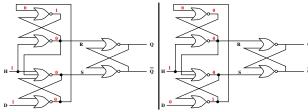


Bascule active sur un front descendant d'horloge

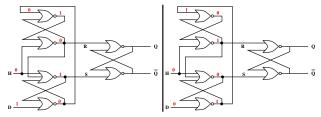


### Illustration du fonctionnement de la bascule

• H = 1: on a nécessairement S = 0 et R = 0



• H passe à 0 : S = D et  $R = \overline{D}$ 



- H reste à 0 : D sans influence sur S et R
- *H* passe à 1 : S = 0 et R = 0

## Les types de bascules

• La bascule D



• La bascule T



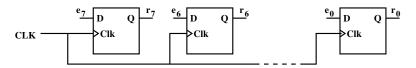
• La bascule JK



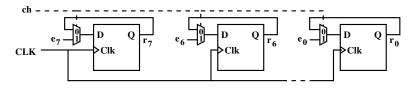
- Q = D à chaque front descendant d'horloge
- rst : remise à 0 asynchrone
- à chaque front montant d'horloge
  - ★ Inversion de Q si T = 1
  - ★ Maintien de Q si T = 0
- rst : remise à 0 asynchrone
- à chaque front montant d'horloge
  - ★ J = 0 et K = 0: maintien de Q
  - $\star$  J=0 et K=1: Q=0
  - \* J = 1 et K = 0: Q = 1
  - ★ J = 1 et K = 1: inversion de Q
- rst : remise à 0 asynchrone

### Le registre : mémorisation d'un ensemble de bits

- Registre de *n* bits : ensemble de *n* bascules *D* synchrones mises en parallèle et partageant la même horloge
- Exemple d'un registre 8 bits : à chaque front montant de l'horloge, les entrées  $(e_7 \dots e_0)$  sont mémorisées dans le registre  $(r_7 \dots r_0)$

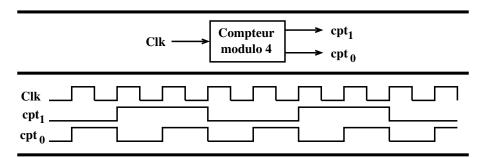


 Contrôle du chargement du registre (pas à chaque front actif d'horloge) ⇒ ajout d'une ligne de sélection



### Mise en œuvre de compteurs

- Compteur modulo n: incrémentation, à chaque front actif d'une horloge, d'une valeur comprise entre 0 et n-1 (le successeur de n-1 est 0)
- Exemple : compteur modulo 4



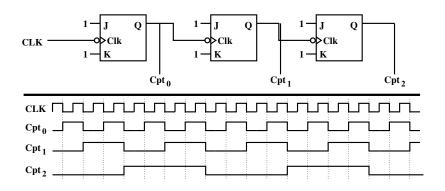
• Mise en œuvre d'un compteur modulo n par N bascules, avec

$$2^{N-1} < n < 2^N$$

### Mise en œuvre de compteurs

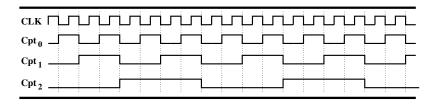
- Deux grandes classes de compteurs
  - ▶ Le compteur asynchrone
    - Les bascules sont commandées par des horloges différentes
  - Le compteur synchrone
    - ★ Toutes les bascules sont commandées par la même horloge
- Présentation des deux classes de compteurs
- Pour les compteurs synchrones
  - Cas particulier avec remise à zéro synchrone
  - Cas général permettant de générer une séquence de nombres dans n'importe quel ordre
- Dans la suite du module, on considèrera des compteurs synchrones

- Pas d'horloge commune entre les bascules
- Exemple : compteur modulo 8 avec des bascules JK actives sur un front descendant d'horloge



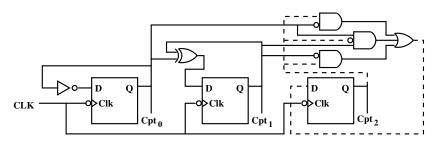
Etats transitoires

- L'horloge est commune à toutes les bascules
- Exemple : compteur modulo  $8=2^3$  avec des bascules D actives sur un front descendant d'horloge



- $Cpt_0$  change de valeur à chaque front descendant d'horloge :  $D_0 = /cpt_0$
- $Cpt_1$  change de valeur à chaque fois que  $Cpt_0$  vaut  $1: D_1 = /Cpt_0 * Cpt_1 + Cpt_0 * /Cpt_1$
- $Cpt_2$  change de valeur à chaque fois que  $Cpt_0$  et  $Cpt_1$  valent 1 :  $D_2 = /Cpt_0 * Cpt_2 + /Cpt_1 * Cpt_2 + Cpt_0 * Cpt_1 * /Cpt_2$

Schéma du compteur synchrone modulo 8



- Compteur modulo une puissance de 2  $\Rightarrow$  toutes les valeurs sont parcourues de 0 à  $2^n 1 \Rightarrow$  le retour à 0 est automatique
- Pour un compteur modulo une valeur qui n'est pas une puissance de 2, ce n'est pas le cas
  - Compteur modulo 6 : on passe directement de 5 à 0
- Il faut donc prévoir un mécanisme de remise à 0 synchrone
- Différentes solutions pour cette remise à zéro

- Une première solution
  - Construction d'un signal sclr, qui vaut 0, sauf lorsque le compteur atteint la valeur maximale (par exemple 5 pour un compteur modulo 6
- Code SHDL d'un compteur modulo 6 avec des bascules D

```
module CompteurModulo6 (rst,clk,en:cpt[2..0]  sclr = cpt[2]*/cpt[1]*cpt[0] \\ cpt[2..0] := d[2..0] \ on \ clk, \ reset \ when \ rst, \ enabled \ when \ en \\ d[0] = /sclr*/cpt[0] \\ d[1] = /sclr*(/cpt[0]*cpt[1]+cpt[0]*/cpt[1]) \\ d[2] = /sclr*(/cpt[1]*cpt[2]+/cpt[0]*cpt[2]+cpt[1]*cpt[0]*/cpt[2]) \\ end \ module
```

- Une deuxième solution
  - Construction d'une table de vérité avec, pour chaque valeur du compteur, la valeur suivante et les commandes qui en découlent
- Exemple pour un compteur modulo 6 avec des bascules D

Cpt <sub>2</sub>	$Cpt_1$	$Cpt_0$	$Cpt_2'$	$Cpt_1'$	$Cpt'_0$	$D_2$	$D_1$	$D_0$
0	0	0	0	0	1	0	0	1
0	0	1	0	1	0	0	1	0
0	1	0	0	1	1	0	1	1
0	1	1	1	0	0	1	0	0
1	0	0	1	0	1	1	0	1
1	0	1	0	0	0	0	0	0
1	1	0	$\phi$	$\phi$	$\phi$	$\phi$	$\phi$	$\phi$
1	1	1	$\phi$	φ	$\phi$	$\phi$	$\phi$	$\phi$

$$d[2] = cpt[1] * cpt[0] + cpt[2] * /cpt[0]$$

$$d[1] = cpt[1] * /cpt[0] + /cpt[2] * /cpt[1] * cpt[0]$$

$$d[0] = /cpt[0]$$

### Extension aux générateurs de séquences

- Circuit qui génère en boucle une séquence de nombres
- Exemple avec des bascules JK : séquence 3, 0, 2, 1
- Nombres codables sur 2 bits  $\Rightarrow$  2 bascules
- Rappel bascule JK

• 
$$0 \to 0$$
 :  $J = 0$ ,  $K = \phi$ 

$$ightharpoonup$$
 0  $ightharpoonup$  1 :  $J=1$ ,  $K=\phi$ 

• 
$$1 \to 0$$
 :  $J = \phi$ ,  $K = 1$ 

• 
$$1 \to 1 : J = \phi, K = 0$$

Cpt <sub>1</sub>	Cpt <sub>0</sub>	$Cpt_1'$	$Cpt'_0$	$J_1$	$K_1$	$J_0$	$K_0$
0	0	1	0	1	$\phi$	0	$\phi$
0	1	1	1	1	$\phi$	$\phi$	0
1	0	0	1	$\phi$	1	1	$\phi$
1	1	0	0	$\phi$	1	$\phi$	1

$$J_1 = K_1 = 1$$
  
 $J_0 = K_0 = Cpt_1$ 

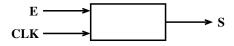
#### Exercice

 Construire avec des bascules T un circuit qui génère en boucle la séquence 1, 3, 2, 0

## Synthèse d'un circuit séquentiel synchrone

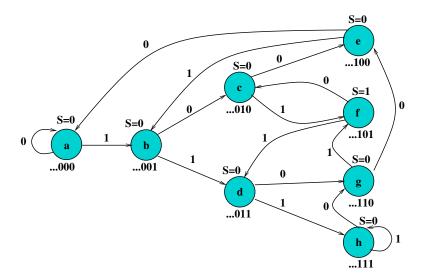
- On dessine le graphe d'états
- 2 On en déduit la table des transitions
- On simplifie la table des transitions
- On en déduit le nombre de bascules
- On assigne un code à chaque état
- On instancie la table des transitions (on remplace les états par leur code)
- On choisit le type de bascule le plus approprié
- On calcule les entrées des bascules et les sorties du circuit

# graphe d'états d'un circuit séquentiel synchrone



- A quel moment par rapport à l'horloge la sortie prend-elle sa valeur ?
- Deux possibilités
  - lacktriangle La sortie ne dépend que de l'état interne du circuit  $\Rightarrow$  graphe de Moore
  - La sortie dépend de l'état interne du circuit et des entrées ⇒ graphe de Mealy

# Graphe de Moore non simplifié du détecteur de séquences

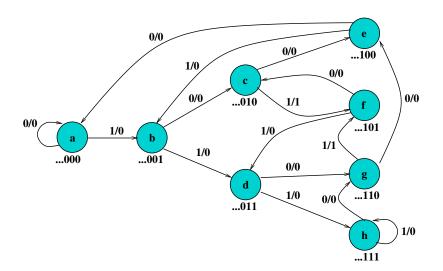


# Table de transition associée au graphe de Moore

état courant	Е	état suivant
а	0	a
a	1	b
b	0	С
b	1	d
С	0	е
С	1	f
d	0	g
d	1	h
е	0	a
е	1	b
f	0	С
f	1	d
g	0	е
g	1	f
h	0	g
h	1	h

	_
état	S
а	0
b	0
С	0
d	0
е	0
f	1
g	0
h	0

# Graphe de Mealy non simplifié du détecteur de séquences



# Table de transition associée au graphe de Mealy

<u></u>							
état courant	E	S	état suivant				
a	0	0	a				
а	1	0	b				
b	0	0	С				
b	1	0	d				
С	0	0	е				
С	1	1	f				
d	0	0	g				
d	1	0	h				
е	0	0	a				
е	1	0	b				
f	0	0	С				
f	1	0	d				
g	0	0	е				
g	1	1	f				
h	0	0	g				
h	1	0	h				

#### Simplification des tables de transition

- Fusion des états équivalents
- Deux états d'une machine de Moore sont équivalents ssi
  - Ils sont associés aux mêmes valeurs des sorties
  - Ils ont les êmes états suivants pour chaque valeur possible des entrées
- Deux états d'une machine de Mealy sont équivalents ssi
  - Ils ont les mêmes états suivants et sorties pour chaque valeur possible des entrées

# Exemple du détecteur de séquence(Moore)

- Les états a et e sont équivalents
  - ▶ La valeur de la sortie S y est 0
  - L'état suivant est a lorsque l'entrée E vaut 0, b lorsqu'elle vaut 1
- Les états c et g sont équivalents
- Les états d et h sont équivalents
- On obtient une table de transition plus compacte

état courant	Е	état suivant
a	0	a
a	1	b
b	0	С
b	1	d
С	0	a
С	1	f
d	0	С
d	1	d
f	0	С
f	1	d

état	S
а	0
b	0
С	0
d	0
f	1

# Exemple du détecteur de séquence (Moore)

#### • Les états a et d sont équivalents

état courant	E	état suivant
a	0	a
a	1	b
b	0	С
b	1	b
С	0	a
С	1	f
f	0	С
f	1	b

état	S
а	0
b	0
С	0
f	1

# Exemple du détecteur de séquence (Mealy)

- Les états a et e sont équivalents
- Les états **b** et **f** sont équivalents
- Les états **c** et **g** sont équivalents
- Les états d et h sont équivalents

état courant	Е	S	état suivant
а	0	0	a
а	1	0	b
b	0	0	С
b	1	0	d
С	0	0	a
С	1	1	b
d	0	0	С
d	1	0	d

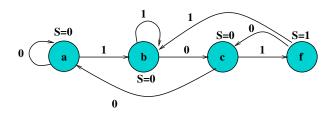
# Exemple du détecteur de séquence (Mealy)

• Les états **b** et **d** sont équivalents

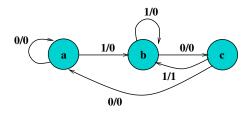
état courant	Е	S	état suivant
a	0	0	a
a	1	0	b
b	0	0	С
b	1	0	b
С	0	0	a
С	1	1	b

### Graphes simplifiés du détecteur de séquence

• Graphe de Moore



• Graphe de Mealy



#### Synthèse du détecteur de séquence, version Moore

- Nombre de bascules pour mémoriser l'état courant
  - ▶ 4 états  $\Rightarrow$  2 bascules
- Codage des états
  - essayer de choisir un codage qui simplifie le circuit, en appliquant par exemple les règles heuristiques suivantes
    - Rendre adjacents les états de départ qui ont même état d'arrivée dans le graphe
    - Rendre adjacents les états d'arrivée qui ont même état de départ dans le graphe
    - \* Rendre adjacents les états qui ont même sorties
  - ▶ Une assignation possible

état	а	b	С	f
XY	00	11	01	10

### Synthèse du détecteur de séquence, version Moore

Table de transition instanciée

état courant	E	état suivant
00	0	00
00	1	11
11	0	01
11	1	11
01	0	00
01	1	10
10	0	01
10	1	11

état	S
00	0
11	0
01	0
10	1

- Choix des bascules
  - ▶ Par exemple une bascule D pour X et une bascule JK pour Y

### Synthèse du détecteur de séquence, version Moore

• Calcul des entrées des bascules et de la sorite du circuit

état courant	Е	DX	JY	KY	état suivant
00	0	0	0	$\phi$	00
00	1	1	1	$\phi$	11
11	0	0	$\phi$	0	01
11	1	1	$\phi$	0	11
01	0	0	$\phi$	1	00
01	1	1	$\phi$	1	10
10	0	0	1	$\phi$	01
10	1	1	1	$\phi$	11

état	S
00	0
11	0
01	0
10	1

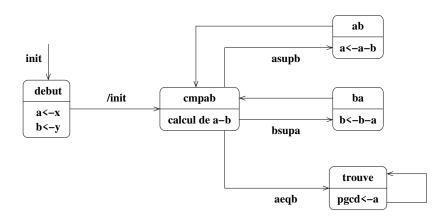
- On obtient
  - $\triangleright$  DX = E
  - ▶ JY = E + X et KY = /X
  - S = X \* /Y

### Un exemple de circuit séquentiel complexe

- Calcul du PGCD de 2 entiers x et y
- Construction d'un circuit exécutant l'algorithme suivant

```
\begin{aligned} \textbf{Tantque} & \times \neq y \textbf{ faire} \\ & \textbf{Si} & \times > y \textbf{ alors} \\ & & \times \leftarrow \times - y; \\ & \textbf{Sinon} \\ & & y \leftarrow y - x; \\ & \textbf{Finsi}; \\ & \textbf{Fintantque} \\ & \texttt{pgcd} & \leftarrow x; \end{aligned}
```

### Graphe d'état



#### Composants du circuit

• Description des états en SHDL

```
debut := init on clk reset when rst
cmpab := /init*(debut+ab+ba) on clk reset when rst
ab := cmpab*asupb on clk reset when rst
ba := cmpab*bsupa on clk reset when rst
trouve := /init*(cmpab*aeqb+trouve) on clk reset when rst
```

- Un soustracteur utilisé dans 3 états
  - $\blacktriangleright$  Etat *cmpab* : calcul de a-b et génération de *asupb*, *bsupa* et *aeqb*
  - Etat ab: calcul de a b, résultat dans a
  - ▶ Etat ba: calcul de b a, résultat dans b
- Les valeurs courantes de a et de b sont mémorisées dans des registres

#### Module SHDL

```
module pgcd(clk,rst,init,x[31..0],y[31..0]:fini,pgcd[31..0])
    debut := init on clk reset when rst
    cmpab := /init*(debut+ab+ba) on clk reset when rst
    ab := cmpab*asupb on clk reset when rst
    ba := cmpab*bsupa on clk reset when rst
   trouve := /init*(cmpab*aeqb+trouve) on clk reset when rst
   a[31..0] := init*x[31..0] + /init*(ab*s[31..0] + /ab*a[31..0]) on clk
               reset when rst
   b[31..0] := init*y[31..0] + /init*(ba*s[31..0] + /ba*b[31..0]) on clk
               reset when rst
   e1[31..0] = a[31..0]*(cmpab+ab)+b[31..0]*ba
   e2[31..0] = a[31..0]*ba+b[31..0]*(cmpab+ab)
   AS32(e1[31..0],e2[31..0],1,s[31..0],asupb,bsupa,aegb)
   fini = trouve
    pgcd[31..0] = trouve*a[31..0]
end module
```