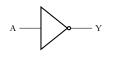
## Architecture des ordinateurs IFT1227 Introduction

Franz Girardin

22 janvier 2024

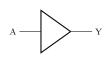
Couche logique numérique Constituées de portes logiques construite à partir de transisteurs qui prennent un signal 0 ou 1 et calcule une fonction logique  $\mathbb{ET}$ ,  $\mathbb{OU}$  et  $\mathbb{NON}$ , etc.

#### Porte NON



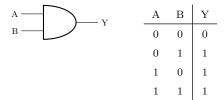
$$Y = \overline{A}$$

#### Porte BUF



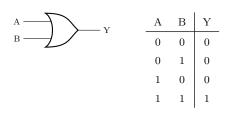
$$Y = A$$

#### Porte $\mathbb{ET}$



$$Y = AB$$

#### Porte OU

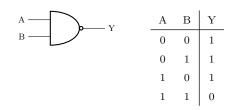


Y = A + B

#### Porte $\mathbb{XOR}$

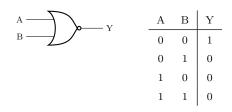
$$Y = A \oplus B$$

#### Porte NAND



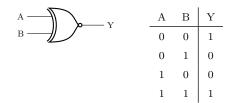
$$Y = \overline{AB}$$

#### Porte $\mathbb{NOR}$



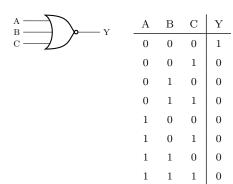
$$Y = \overline{A + B}$$

#### Porte XNOR



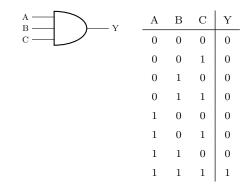
$$Y = \overline{A \oplus B}$$

#### Porte NOR3



$$Y = \overline{A + B + C}$$

#### Porte AND3

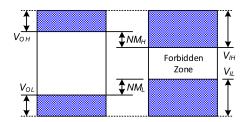


Y = ABC

**Définition de la marge de bruit** Tolérance d'un circuit aux **perturbations** pouvant fausser l'interprétation du signal.

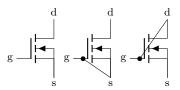
- $\, \rhd \, \, V_{IH} \, : \min(V|V_{in} \, \coloneqq \mathbf{1})$
- $\triangleright V_{IL} : \max(V|V_{in} := \mathbf{0})$
- Signal reçu min ou max est être interprété comme 1 ou 0.
- $\, \triangleright \, \, V_{OH} \, : \min(V|V_{out} ::= \mathbf{1})$
- $\, \triangleright \, \, V_{OL} : \max(V|V_{out} := \mathbf{0})$
- Signal min ou max que l'émetteur s'engage à fournir pour être interprété comme 1 ou

$$NM_{H} = V_{OH} (\acute{e}m.) - V_{IH} (src.)$$
  
$$NM_{L} = V_{IL}(src.) - V_{OL}(\acute{e}m.)$$



#### **Transistors**

Éléments de base des circuits électroniques. Ils sont composés de trois broches; le drain, la source, et la grille qui contrôle les deux autres comme un interrupteur. La figure suivante représente un transistor hors tension off, un transistor hors tension mais polarisé off et un transistor sous tension on.



#### Composition d'un circuit

Circuit::= E., S., spec. fonct., spec. temp.

#### Propriétés d'un circ. combinatoire

- ightharpoonup Noeud  $\implies$  In ou connexion à un Out.
- > Aucun chemin cyclique.

Sommes de produits SOP En considérant les variables In d'une ligne de la table de vérité, il faut identifier la **conjonction** (produit) nécessaire pour engendrer un 1 logique. Un **minterm** est une représentation du produit engendrant un 1 logique.

A	B	Y	minterm
V	F	0	$\overline{AA}$
0	1	1	$\overline{A}B$
1	0	0	$A\overline{B}$
1	1	1	AB

$$Y(A,B) = \overline{A}B + AB \leftrightarrow Y(A,B) = \sum (1,3)$$

Produits de sommes En considérant les variables In d'une ligne de la table de vérité, il faut identifier la somme nécessaire pour engendrer un  $\mathbf{0}$  logique. Un maxterm est une représentation de la somme engendrant un  $\mathbf{0}$  logique.

A	В	Y	maxterm
V	F	0	A + B
0	1	1	$A + \overline{B}$
1	0	0	$\overline{A} + B$
1	1	1	$\overline{A} + \overline{B}$

$$Y(A,B) = (A+B)(A+\overline{B}) = \prod (0,2)$$

Axiome	Dual	Nom
$B=0 \text{ if } B \neq 1$	$B=1 \text{ if } B \neq 0$	Bin. field
$\overline{0} = 1$	$\overline{1} = 0$	NOT
$0 \cdot 0 = 0$	1 + 1 = 1	AND/OR
$1 \cdot 1 = 1$	0 + 0 = 0	AND/OR
$0 \cdot 1 \cdot 0 = 0$	1 + 0 = 1 + 1	AND/OR

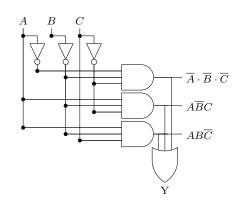
Théorème	Dual	Nom
$B \cdot 1 = B$	B + 0 = B	Identité
$B \cdot 0 = 0$	B + 1 = 1	Élément nul
$B \cdot B = B$	B + B = B	Indépotence
	$\overline{\overline{B}} = B$	Involution
$B \cdot \overline{B} = 0$	$B + \overline{B} = 1$	Complément

#### De Morgan

$$\neg (A+B) = \neg A + \neg B$$

$$\neg (A \cdot B) = \neg A \cdot \neg B$$

#### Exemple simple de circuit combinatoire



$$Y = \overline{A} \cdot \overline{B} \cdot \overline{C} + A\overline{BC} + A\overline{BC}$$

Simple règles de schématisation Les E. sont en haut à gauche et les S. sont en bas à droite; on utilise des fils droits, préférablement.

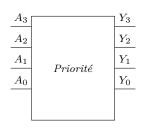


(a) Fils engendrant une jonction T



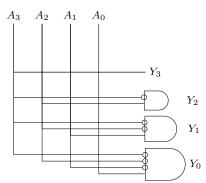
(c) Fils croisés sans point ( : non connectés)

#### Circuit de priorité



$A_3$	$A_2$	$A_1$	$A_0$	$Y_3$	$Y_2$	$Y_1$	$Y_0$
0	0	0	0	0	0	0	0
0	0	0	1	0	0	0	1
0	0	1	0	0	0	1	0
0	0	1	1	0	0	1	0
0	1	0	0	0	1	0	0
0	1	0	1	0	1	0	0
0	1	1	0	0	1	0	0
0	1	1	1	0	1	0	0
1	0	0	0	1	0	0	0
1	0	0	1	1	0	0	0
1	0	1	0	1	0	0	0
1	0	1	1	1	0	0	0
1	1	0	0	1	0	0	0
1	1	0	1	1	0	0	0
1	1	1	0	1	0	0	0
1	1	1	1	1	0	0	0

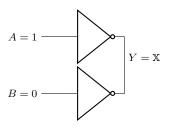
#### Représentation d'un circuit de priorité



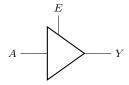
Entrée don't care ou  $\mathbb X$  Ces entrés sont utilisées pour spécifier que la variables possédant le don't care n'affecte pas le résultat de la fonction logique. Une file de priorité peut être résumée par la table suivante.

$A_3$	$A_2$	$A_1$	$A_0$	$Y_3$	$Y_2$	$Y_1$	$Y_0$
0	0	0	0	0	0	0	0
0	0	0	1	0	0	0	1
0	0	1	d	0	0	1	0
0	1	d	d	0	1	0	0
1	d	d	d	1	0	0	0

Contention : signal X Se produit lorsque les portes logiques et les entrées sont telles que la sortie à générer est contradictoire.



Tampon à trois états : signal  $\mathbb Z$  Circuit dans lequel une entrée  $\mathbb E$  est connecté à une porte tampon et contrôle la **propagation du signal**. Lorsque l'entrée  $\mathbb E$  est sous tension haute, la porte agit comme un tampon normal ; lorsque l'entrée  $\mathbb E$  est sous tension basse, la porte produit le signal  $\mathbb Z$  qui indique que A est contrôlé.



- ▷ Organiser les éléments en grille de façon à ce que chaque cellule ne diffère d'une cellule voisine que par 1 bit.
- ▶ Remplir la grille de façon à refléter le tableau d'origine.
- ightharpoonup Grouper ou entourer les cellules adjacentes qui possèdent un 1.

A	B	C	Y
0	0	0	1
0	0	1	1
0	1	0	0
0	1	1	0
1	0	0	0
1	0	1	0
1	1	0	0
1	1	1	0

 00
 01
 11
 10

 1
 0
 0
 0

 1
 0
 0
 0

0

1

C

AB

		AB					
		00	01	11	10		
C	0	$\overline{A} \cdot \overline{B} \cdot \overline{C}$	0	0	0		
U	1	$\overline{A} \cdot \overline{B}C$	0	0	0		

Solution : considérer les variables qui ne changent pas leurs valeurs entre les cases groupés. Ici, la variable C change de valeur entre le cellule 1 et la cellule 2; elle n'est donc pas considérée dans l'équation simplifiée. Nous avons alors :

$$Y = \overline{AB}$$

Autre exemple de Karnaugh-map de 3 entrées Parfois, il y a plusieurs implicants.

A	B	C	Y
0	0	0	0
0	0	1	0
0	1	0	-1
0	1	1	1
1	0	0	0
1	0	1	0
1	1	0	1
1	1	1	0

00 01 11 10 0 1 0 0

C

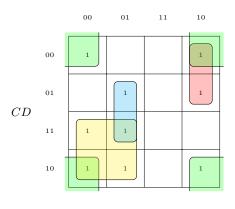
AB

$$Y = \overline{A}B + B\overline{C}$$

Autre exemple de Karnaugh-map de 3 entrées Pour les tables de Karnaugh à 4 entrées et plus, les implicants devinnent plus complexes.

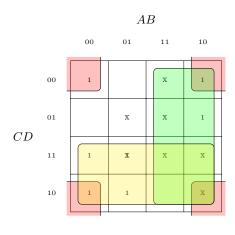
A	B	C	D	Y
0	0	0	0	1
0	0	0	1	0
0	0	1	0	1
0	0	1	1	1
0	1	0	0	0
0	1	0	1	1
0	1	1	0	1
0	1	1	1	1
1	0	0	0	1
1	0	0	1	1
1	0	1	0	1
1	0	1	1	0
1	1	0	0	0
1	1	0	1	0
1	1	1	0	0
1	1	1	1	0

AB



Karnaugh-map avec Don't Cares Les don't care peuvent complexifier la simplifiation de la fontion à cause du plus grand nombre de cas possibles lors du regroupement.

A	В	C	D	Y
0	0	0	0	1
0	0	0	1	0
0	0	1	0	1
0	0	1	1	1
0	1	0	0	0
0	1	0	1	X
0	1	1	0	1
0	1	1	1	1
1	0	0	0	1
1	0	0	1	1
1	0	1	0	1
1	0	1	1	X
1	1	0	0	X
1	1	0	1	X
1	1	1	0	X
1	1	1	1	X



$$Y = A + \overline{B} \cdot \overline{D} + C$$

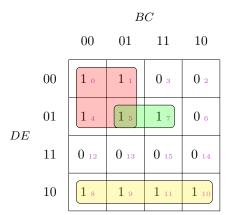
Karnaugh-map de 5 entrées Il faut considérer deux K-map de quatre variables. Par convention, on peut omettre la première variable dans les deux K-map; on considère que la dans la première K-map, la variable irgnorée a une valeur de 0 et, dans la 2e K-map, elle a une valeur de 1. Exemple sur Youtube Soit la fonction et K-maps correspondantes :

$$f(A,B,C,D,E) = \sum_{i=1}^{n} (0,1,2,4,5,6,10,13,1418,21,22,24,26,29,30)$$

K-map de BCDE en considérant A=0

- $\triangleright$  2<sup>n</sup> N lignes de sélections
- $ightharpoonup 2^n$  Une seule sorties Y

Possède deux implémentations secondaires, soit (1) portes logiques et (2) tampons à trois états.



$$D\overline{E} + C\overline{D} \cdot E + \overline{A} \cdot \overline{B} \cdot \overline{D}$$

K-map de BCDE en considérant A=1

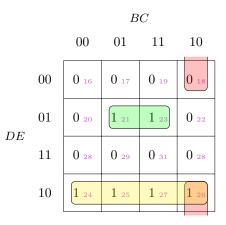


Figure 1

$$D\overline{E} + C\overline{D} \cdot E + AB \cdot \overline{C}$$

#### Karnaugh-map de 6 entrées

# Note: On peut utiliser la même approches que la méthode pour entrée, cette fois en considérant 4 K-map de 4 variables superposées dans un cube tridimensionnel Exemple sur Youtube

### Multiplexeur

 $\,\rhd\,\,2^n$ lignes d'entrées