System on Chip FPGA

Décomposition des Systèmes Numériques

Yann Thoma

Reconfigurable and Embedded Digital Systems Institute Haute Ecole d'Ingénierie et de Gestion du Canton de Vaud









This work is licensed under a Creative Commons Attribution-NonCommercial-ShareAlike 3.0 Unported License

Février 2024

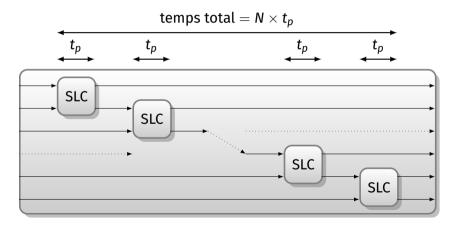
- Circuits combinatoires
- Décomposition spatiale
- Implémentation d'un additionneur
- Décomposition temporelle
- 5 Amélioration des performances
- Datapath control / dataflow
- AES
- 8 Pineli

Décomposition des circuits logiques

- Réalisation de systèmes de traitement de données:
 - Il s'agit souvent d'opérations combinatoires complexes
- Deux structures possibles:
 - Solution purement combinatoire : décomposition spatiale
 - Solution séquentielle : décomposition temporelle

Décomposition spatiale

• La complexité est décomposée en modules de base combinatoires qui sont ensuite interconnectés dans l'espace

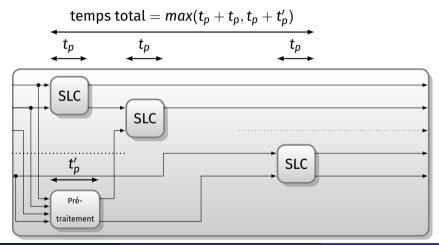


Décomposition spatiale: optimisation

- L'optimisation d'une solution spatiale nécessite de connaître les chemins critiques (le plus long)
- Dans le cas de l'addition, le chemin critique est le report. Le résultat de l'addition est valide seulement lorsque le dernier report est calculé
- La solution est de trouver un ou plusieurs chemins parallèles qui permettent de raccourcir le temps de calcul. Cela nécessite du matériel supplémentaire.
 - Pour l'addition il s'agit de la technique d'anticipation du report (carry look-ahead)

Décomposition spatiale: optimisation

• Un ou plusieurs modules en début de traitement permettent de supprimer le chaînage des modules



Décomposition spatiale

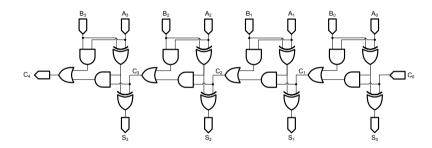
- Les logiciels de synthèse sont capable de certaines optimisations
 - Mais pas toutes
- Un bon concepteur de systèmes numériques doit pouvoir modifier son design pour respecter certaines contraintes
 - Fréquence de fonctionnement
 - Débit/latence

Implémentation d'un additionneur

- Propagation de retenue
- Anticipation de retenue
- Saut de retenue
- Sélection de retenue

Pour plus de détails, voir présentation séparée

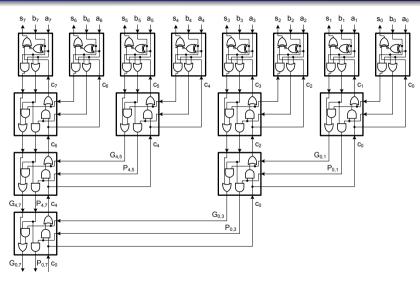
Additionneur 4 bits

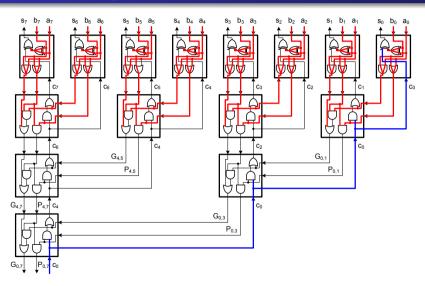


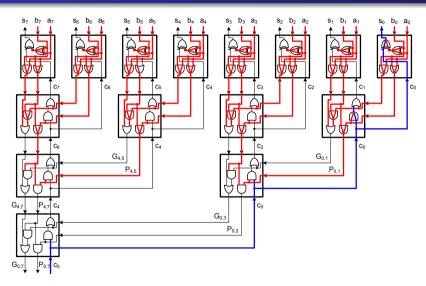
- Délai combinatoire pour n bits: 2n + 1
- Délai de retenue à retenue: 2n

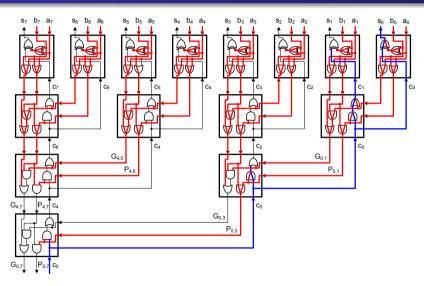
Additionneur à anticipation de retenue

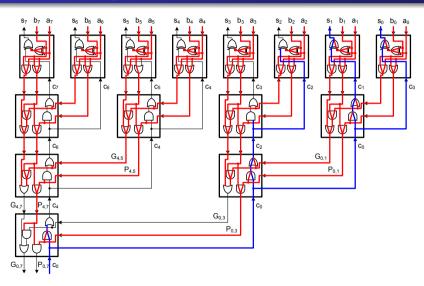
Implémentation

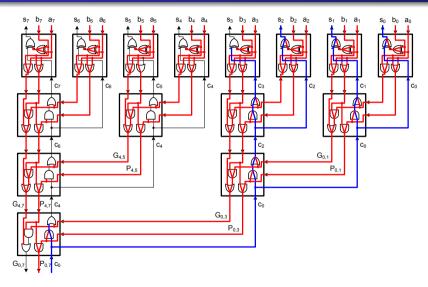


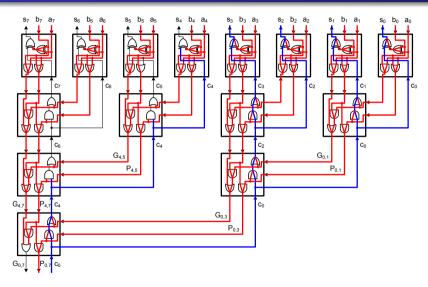


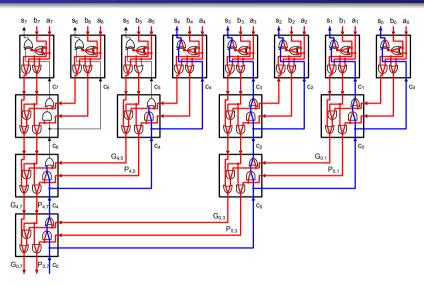


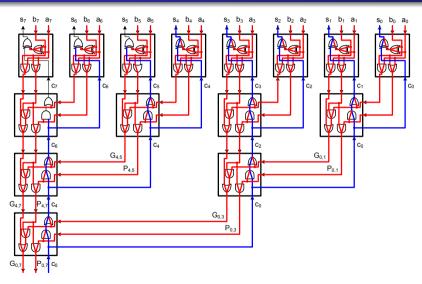


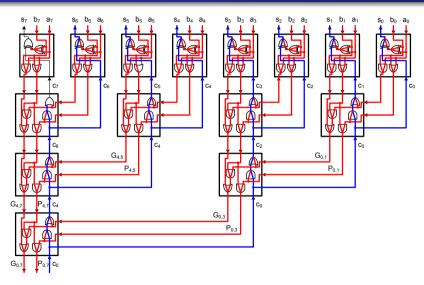


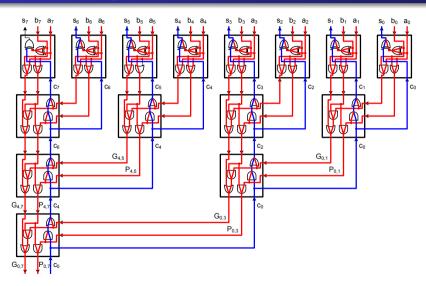


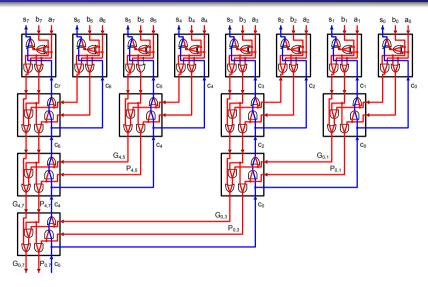












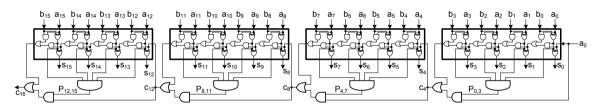
Comparaison

• Comparaison des délais entre deux additionneurs

Bits	Ripple Carry	Look-ahead Carry	
1	2	2	
4	8	6	
8	16	10	
12	24	10	
16	32	10	
20	40	14	
24	48	14	
32 64	64	14	
64	128	14	

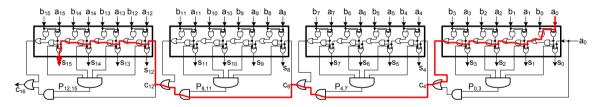
Additionneur à saut de retenue

- Principe:
 - La propagation de retenue est plus rapide à calculer que la génération



Additionneur à saut de retenue

• Chemin le plus long

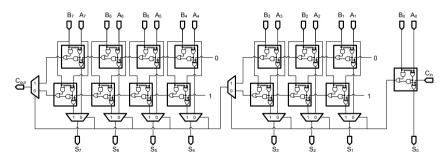


Meilleure solution

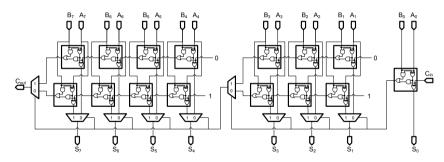
- Idée: blocs de taille variable
- Exemple: additionneur de 20 bits
- Blocs de taille 4: délai proportionnel à 4 + (20/4 2) + 4 = 11 unités de temps
- Blocs variables (2-5-6-5-2): délai proportionnel à 9 unités de temps

Sélection de retenue

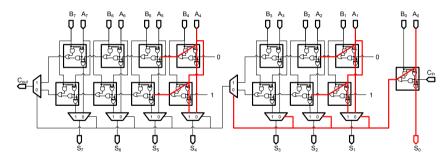
- Principe:
 - Calculer en parallèle avec une retenue de 1 ou 0, puis sélectionner le résultat



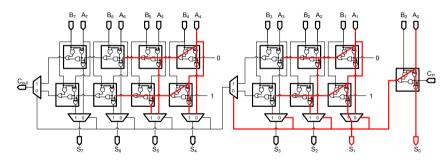
Temps = 0



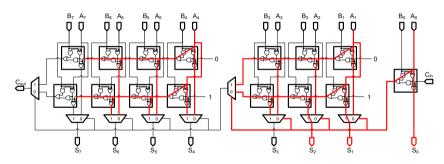
• Temps = 3



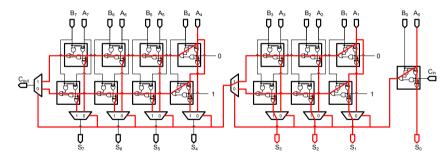
• Temps = 5



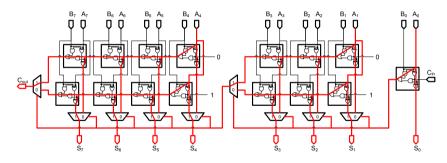
Temps = 7



Temps = 9



• Temps = 11

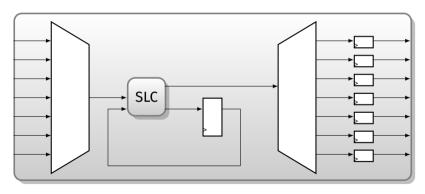


Comparaison

Туре	Temps	Espace
Propagation simple	<i>O</i> (<i>n</i>)	<i>O</i> (<i>n</i>)
Retenue anticipée	$O(\log n)$	$O(n \log n)$
Saut de retenue	$O(\sqrt{n})$	O(n)
Sélection de retenue	$O(\sqrt{n})$	O(n)

Décomposition temporelle

• Le système est composé d'un seul module de base qui est utilisé séquentiellement pour réaliser toutes les étapes nécessaires au calcul



Décomposition temporelle: optimisation

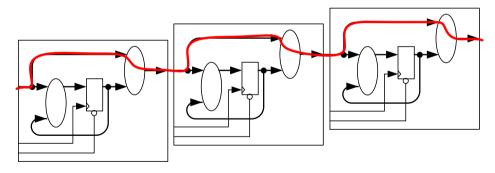
- La partie principale à optimiser : module combinatoire
 - Ce module est implanté une seule fois, il est possible de paralléliser le traitement (augmentation de la quantité de matériel)
 - Il est aussi possible d'utiliser un bloc RAM du PLD
 - Solution parfois plus rapide que de la logique
 - Exemple: module de base additionneur 4 bits
 - réalisation parallèle de l'additionneur (ne pas utiliser une structure de chaînage d'additionneurs 1 bit)
- Concernant les registres, seul un changement de technologie permet d'améliorer les performances

Amélioration des performances

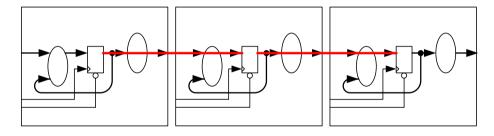
- Egaliser au maximum les chemins combinatoires
- Si la fréquence de fonctionnement est trop faible
 - Il y a un ou plusieurs chemins combinatoires trop long
 - Rechercher les chemins critiques entre deux flip-flops
 - ⇒ utiliser l'analyse de timing statique des outils PR
- Solution :
 - Déplacer le bloc combinatoire
 - Anticiper l'opération combinatoire
 - Couper le bloc combinatoire en plusieurs parties selon le principe d'une structure pipeline

Machine de Mealy: Problème

• En chaînant des machines de Mealy, il faut éviter de propager les signaux combinatoires!!!!!!



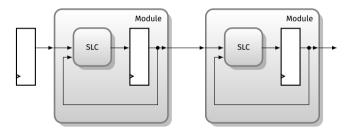
Machine de Moore: Pas de problème, mais...



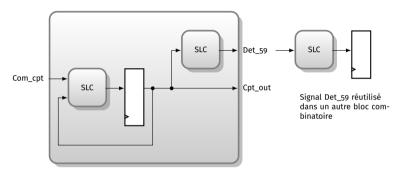
• Il y a forcément un délai d'un coup d'horloge pour modifier les sorties.

Maîtriser les performances

- Bonne pratique: machines de Moore (voir Medvedev)
 - Sorties d'un module VHDL correspond toujours à la sortie d'une bascule
 - Optimisation des timings possible séparément pour chaque module

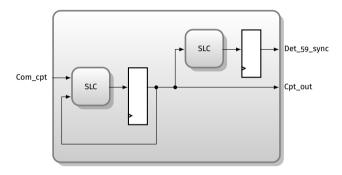


Décomposition de la structure du compteur



- Analyse:
 - La sortie Det_59 a un délai de propagation non négligeable après l'activation de l'horloge (flanc).
 - Les blocs combinatoires utilisant ce signal seront retardés d'autant

Solution: post-synchroniser le signal Det_59



- Analyse:
 - La sortie Det_59_sync a un délai de propagation très faible par rapport au flanc de l'horloge.
 - Mais le signal est retardé d'une période d'horloge!

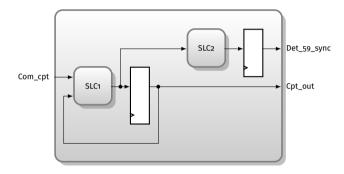
Description VHDL du report

```
Det_59 <= '1' when Cpt_Present = 59 else '0';</pre>
```

Description utilisant Cpt_Futur et la post-synchronisation

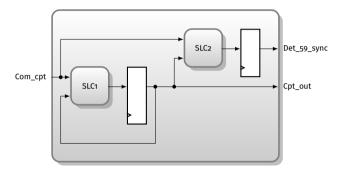
```
process(all)
begin
    if Rising_Edge(clk) then
        if Cpt_Futur = 59 then
            Det_59_sync <= '1';
    else
            Det_59_sync <= '0';
    end if;
end if;
end process;</pre>
```

Cela correspond au schéma suivant:



- Analyse:
 - La sortie Det_59_sync est correcte avec un délai de propagation très court.
 - Par contre la suite des blocs SLC1 + SLC2 risque de devenir un nouveau chemin critique

• Anticiper la détection du compteur:

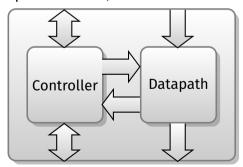


- Analyse:
 - Solution optimale
 - Attention de bien déterminer la condition "Cond_Comptage" du compteur pour déterminer Det_Fut_59

Description utilisant Cpt_Present et la condition de comptage

Datapath-control

- Séparation de:
 - Traitement de données
 - Un bloc contient toute la logique nécessaire au traitement
 - Contrôle
 - Un bloc contient tout ce qui est nécessaire au contrôle
- Signaux de contrôle (control⇒datapath)
- Signaux de statut (datapath⇒control)



Unité de contrôle

- Type d'implémentation:
 - Une machine d'états (hardcodée)
 - Un processeur micro-programmé
- Rôle:
 - Contrôler l'unité de traitement
 - Pas de stockage d'information
- Entrées/sorties contrôle du bloc général

Unité de traitement

- Toute la logique nécessaire au calcul:
 - Registres/mémoires
 - Composants combinatoires
- Entrées/sorties données du bloc général
- Possibilité de travailler sur l'optimisation des chemins combinatoires

Datapath-control

- Pour la communication entre les deux
 - Utilisation de record
 - Pratique pour limiter les modifications en cas d'ajout de signaux

```
type control_to_datapath_t is
record
   one_signal : std_logic;
   another_one : std_logic;
end record;

type datapath_to_control_t is
record
   counter_is_zero : std_logic;
   overflow : std_logic;
end record;
```

Datapath-control ou dataflow

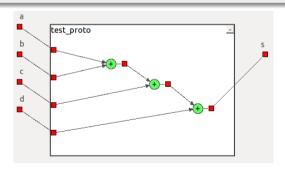
- Datapath-control
 - Un bloc contient toute la logique nécessaire au traitement
 - Un bloc contient tout ce qui est nécessaire au contrôle
- Flot de données
 - Les données sont transportées avec des signaux de contrôle
 - Pas forcément de contrôle centralisé
 - Exemple:
 - Un signal de validité avec la donnée
 - Un signal de ready dans le sens inverse

Flot de données

• Exemple: Math2mat http://www.math2mat.ch

Code matlab

```
function s = test_proto(a,b,c,d)
    s = a + b + c + d;
endfunction
```



Flot de données

- Pas de contrôle centralisé ⇒ Plus facile si calcul compliqué
- Mais... Attention d'il y a des boucles ⇒ Risque d'interblocage

Pipeline

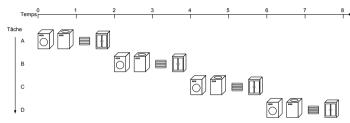
- Autre approche: pipeline
- Parallélisation de tâches séquentielles

Pipelining en machine: Exemple du lavage

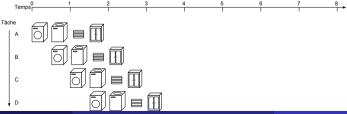
- Georges, Roger, Albert et Gontran doivent laver leurs affaires
- Le lavage prend 30 minutes
- Le séchage prend 30 minutes
- Le pliage prend 30 minutes
- Le rangement prend 30 minutes

Exemple: lavage

Version simple



Version pipeline

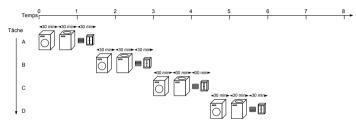


Exemple: lavage

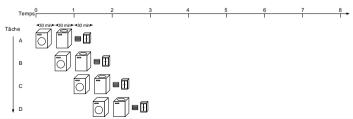
- Soyons réalistes!!!!
- Georges, Roger, Albert et Gontran doivent laver leurs affaires
- Le lavage prend 30 minutes
- Le séchage prend 30 minutes
- Le pliage prend 15 minutes
- Le rangement prend 15 minutes

Exemple: lavage

Version simple

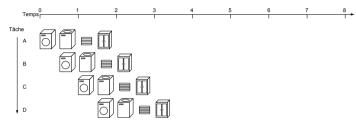


Version pipeline

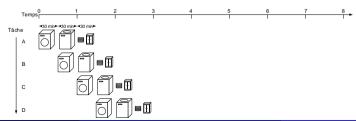


Exemple: lavage (comparaison)

Version pipeline 1



Version pipeline 2



Analyse

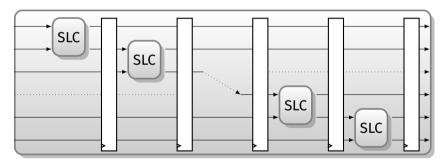
- Le pipeline n'améliore pas la latence, mais le débit
 - Un seul traitement n'est pas plus rapide
 - Mais le débit sur plusieurs traitements oui
 - Dans l'exemple:
 - Temps d'un traitement complet: 1h30
 - Débit: Une machine par 30 minutes
- Plusieurs tâches exploitant différentes ressources exécutées en parallèle
- Accélération potentielle = nombre d'étages du pipeline
- La fréquence est limitée par l'étage le plus lent
- Des étages non équilibrés réduisent la vitesse

Structure pipelinée

- L'objectif est d'augmenter le débit de traitement. Le système combinatoire est découpé en petites tranches afin de pouvoir utiliser une fréquence plus élevée.
- Réalisation :
 - Fractionner le système combinatoire (décomposition spatiale) en tranches de calculs. Chaque tranche nécessite un temps beaucoup plus court (t_p)
 - Mémoriser les résultats intermédiaires entre chaque tranche du calcul
 - A chaque période, une étape est calculée. Il faudra N périodes d'horloge pour réaliser une opération (calcul)
 - Lorsque le pipeline est amorcé, il y a un résultat fourni à chaque période d'horloge

Structure pipelinée

- Schéma pour une réalisation avec une structure "pipeline"
 - Ajout des registres intermédiaires



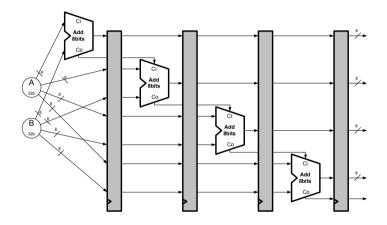
Structure pipelinée

- Cette solution est très performante dans le cas de :
 - Traitement utilisé de nombreuses fois
 - Nombre important de données à traiter
- Permet d'atteindre des débits de traitement très élevés
- Implique un temps de latence important
 - Lié au nombre d'étages du pipeline
- Cette structure utilise passablement de matériel
 - modules combinatoires + registres intermédiaires

Exemple: Structure pipelinée pour l'addition

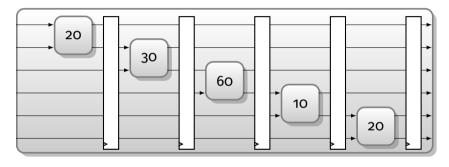
- Additionner deux nombres de 32 bits non signés
- On dispose d'additionneurs 8 bits avec $tp_{ADD} = 10ns$ et de registres 8 bits avec $tp_{REG} = 3ns$ (8 flip-flops)
- On souhaite disposer du plus grand débit de traitement possible.
- Solutions possibles:
 - Solution combinatoire: $N * tp_{ADD} = 4 * 10ns = 40ns$
 - Solution séquentielle : pas performante
 - Solution avec pipeline : $tp_{ADD} + tp_{REG} = 13ns$
 - ⇒ par contre il faudra 4 périodes pour amorcer le pipeline

Structure pipelinée pour l'addition



Pipeline bien balancé (ou non)

Temps de propagation en ns

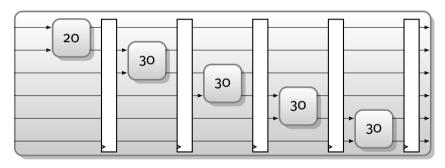


Fréquence max de fonctionnement?

Pipeline bien balancé (ou non)

S'il est possible de redécouper les blocs combinatoires

Temps de propagation en ns



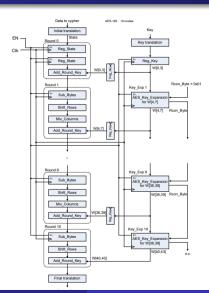
Fréquence max de fonctionnement?

Exemple: Implantation de AES

- Algorithme de cryptage AES
 - Version 128 bits
 - structure full pipeline :
 - ⇒ débit maximum
 - ⇒ nécessite beaucoup de logique
 - Structure mixte : séquentiel/pipeline
 - ⇒ excellent débit
 - ⇒ quantité de logique divisée par deux
 - Remarque: logique divisée par 4 pour FPGA X2C3000 très bon compromis

AES full pipeline

- Implantation V1
 - Vue de la structure de l'implantation "full pipeline" de l'algorithme AES
 - Calcul en parallèle de la clé et du cryptage



Implantation full pipeline

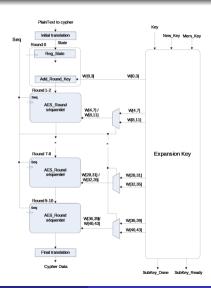
- Description nécessite 200 bloc RAM de 256x8bits
- FPGA XC2V3000 dispose de 96 bloc RAMs de 8Kbits, solde implanté dans des LUT
- Résultat du placement-routage: AES utilise 80% de la FPGA!

Ressources	Utilisé	Dispo	Utilisation
CLB slices	12'226	14'336	85%
DFFs or latches	3'670	30'220	12%
Block RAMs	96	96	100%
Timing		Période	Fréquence
System clock		11.464 ns	83.23 MHz

Débit de l'algorithme AES: 11Gbits/s

AES mixte

- Calcul préalable de la clé en séquentiel, puis mémorisation
- Cryptage en 2 cycles :
 - Un cycle séquentiel
 - Un cycle pipeline
 - Réduction par deux du nombre de rondes



Implantation mixte

- Clé calculée séquentiellement avant le cryptage
- Description nécessite 84 bloc RAM de 256x8bits
- FPGA XC2V3000 dispose de 96 bloc RAMs de 8Kbits, OK
- Résultat du placement-routage:

Ressources	Utilisé	Dispo	Utilisation
CLB slices	2'772	14'336	19%
DFFs or latches	1'595	30'220	5%
Block RAMs	84	96	88%
Timing		Période	Fréquence
System clock		9.982 ns	100.18 MHz

Débit de l'algorithme AES: 6Gbits/s

Comparaison des implantations

• Résultat placement-routage des implantations de AES:

Ressources	Full pipe	Seq-pipe	Dispo
CLB slices DFFs or latches	12'226 (85%) 3'670 (12%)	2'772 (19%) 1'595 (5%)	14'336 30'220
Blocks RAMs	96 (100%)	84 (88%)	96
Timing			
System clock	11.464 ns	9.982 ns	
	87.23 MHz	100.18 MHz	
Débit AES-128	11 Gbits/s	6 Gbits/s	

- Implantation Seq-Pipe: très bon compromis
 - Débit divisé par 2
 - Quantité de logique divisée par 4!

Décomposition dans la vie du concepteur

- Le problème de la décomposition est récurrent
- Souvent le développeur commence avec une solution
- Puis doit la revoir et/ou l'affiner
- Très dépendant de la cible
 - FPGA High-end
 - FPGA Low cost