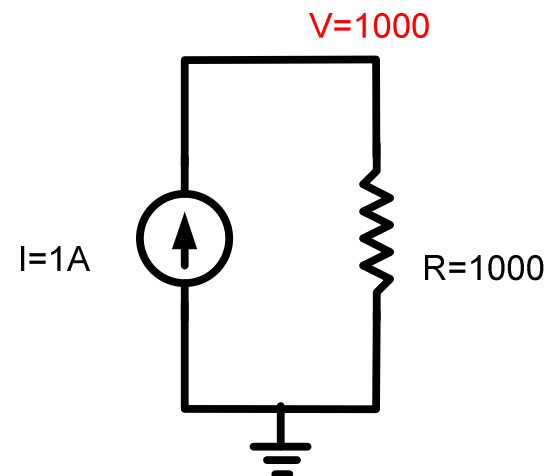
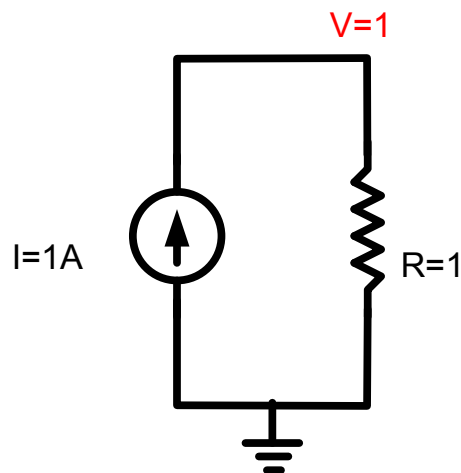


# Méthode de conception en électronique

Cours 7

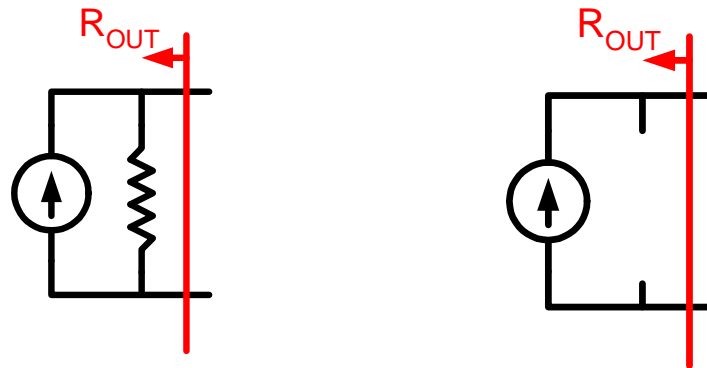
# Source de courant

- Caractéristiques d'une source de courant:
  - Fournir un courant de façon indépendante de la charge
  - Courant doit être indépendant de la tension à ses bornes
  - Générer la tension requise pour fournir le courant



# Miroirs de courant

- La dépendance du courant sur la tension à la sortie se traduit par  $R_{OUT}$
- Dans le cas d'une source idéale:



- Quelle que soit la tension, le courant sera toujours le même:

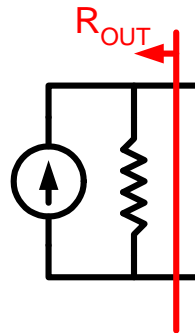
$$R_{OUT} = \frac{\Delta V}{\Delta I} \rightarrow \infty$$

# Miroirs de courant

- Pour une source idéale,  $R_{OUT}$  est infini

$$R_{OUT} = \frac{\Delta V}{\Delta I}$$

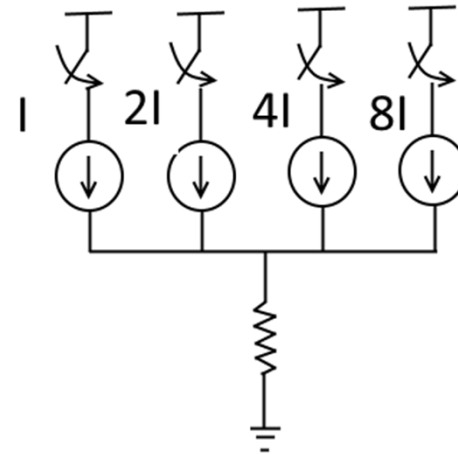
- Par exemple:  $V_{OUT}$  change de 10v mais  $I_{OUT}$  change de 0...
- Pour une source réelle,  $I$  variera avec  $V$ 
  - Elle aura donc un  $R_{OUT}$  qui n'est pas infini



Allons voir un exemple...

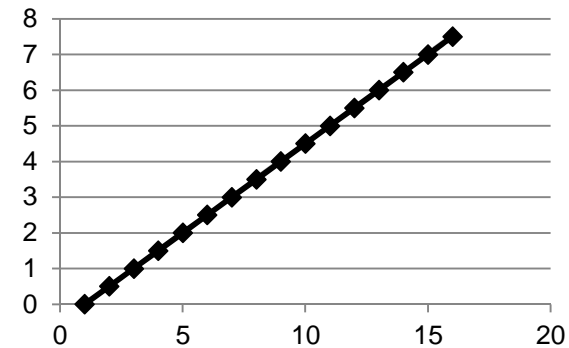
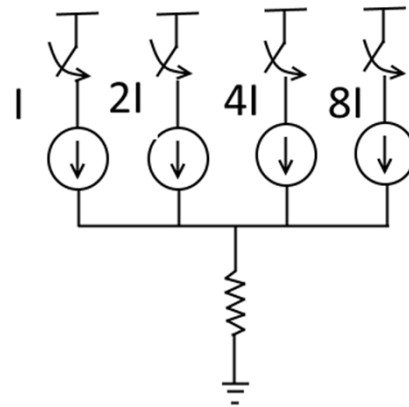
# Application

- Avec:
  - $V_{CC}=10\text{v}$
  - $I=100\mu\text{A}$
  - $R=5\text{K}$
- Que fait ce circuit?



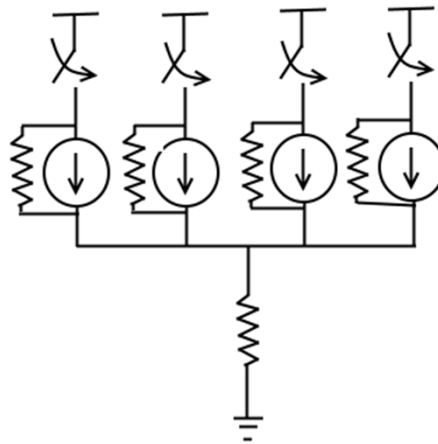
# Application

- Quand la première switch ferme, on a:
  - 0.5v
- Quand la deuxième switch ferme, on a:
  - 1v
- Quand les deux premières switches ferment
  - 1.5v
- Jusqu'à 7.5v



# Application

- Avec:
  - $V_{CC}=10\text{v}$
  - $I=100\mu\text{A}$
  - $R=5\text{K}$
  - $R_{OUT}=100\text{K}$  chaque
- Que fait ce circuit?



# Application

- Quand la première switch ferme, on a

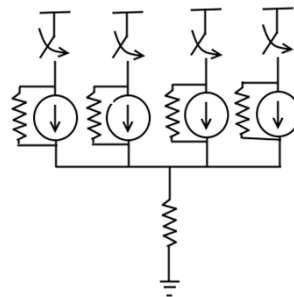
$$\frac{10 - V_{OUT}}{100K} + 100\mu A = \frac{V_{OUT}}{5K} \quad V_{OUT} = \frac{20}{21} = 1.05$$

- Quand la deuxième switch ferme, on a

$$\frac{10 - V_{OUT}}{100K} + 200\mu A = \frac{V_{OUT}}{5K} \quad V_{OUT} = \frac{21}{30} = 1.43$$

- Quand les deux premiers switch ferment

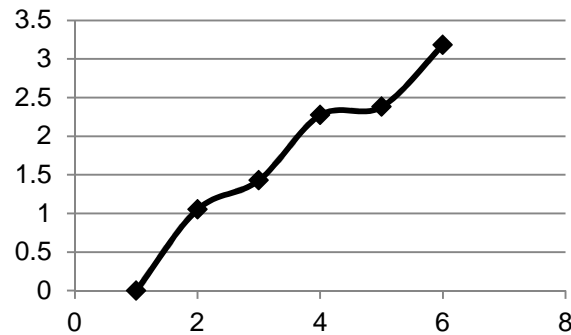
$$\frac{10 - V_{OUT}}{100K} + \frac{10 - V_{OUT}}{100K} + 300\mu A = \frac{V_{OUT}}{5K} \quad V_{OUT} = \frac{50}{22} = 2.27$$



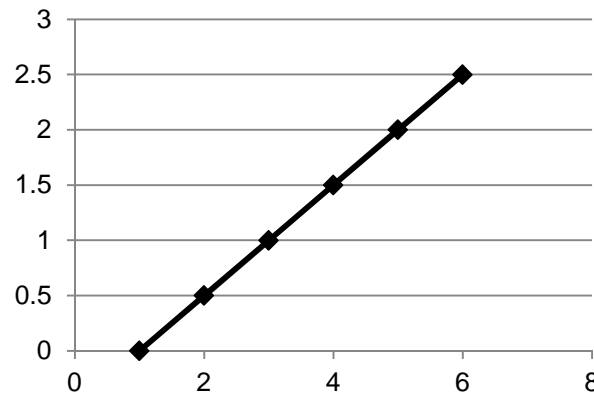


# Application

- La courbe pour les 5 premiers chiffres:



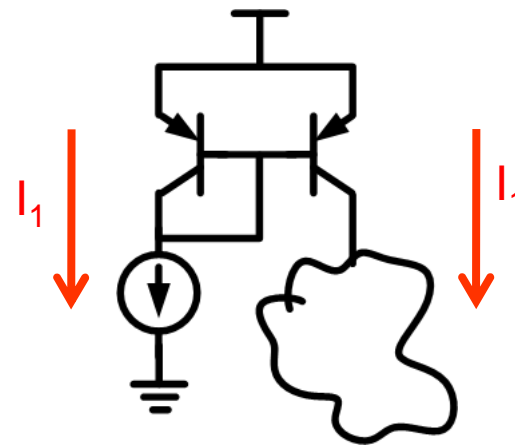
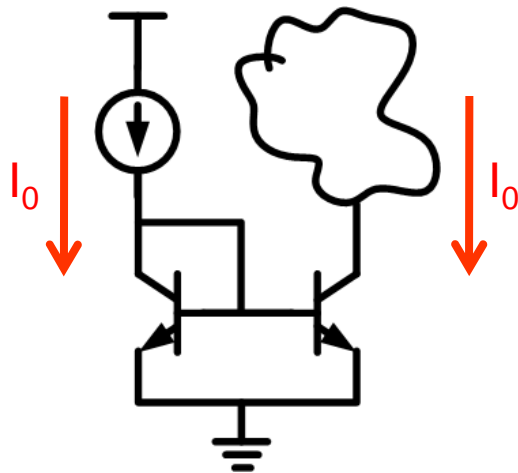
- Et avec  $R_{OUT}$  infini:



Donc, on aimerait avoir un  $R_{OUT}$  élevé

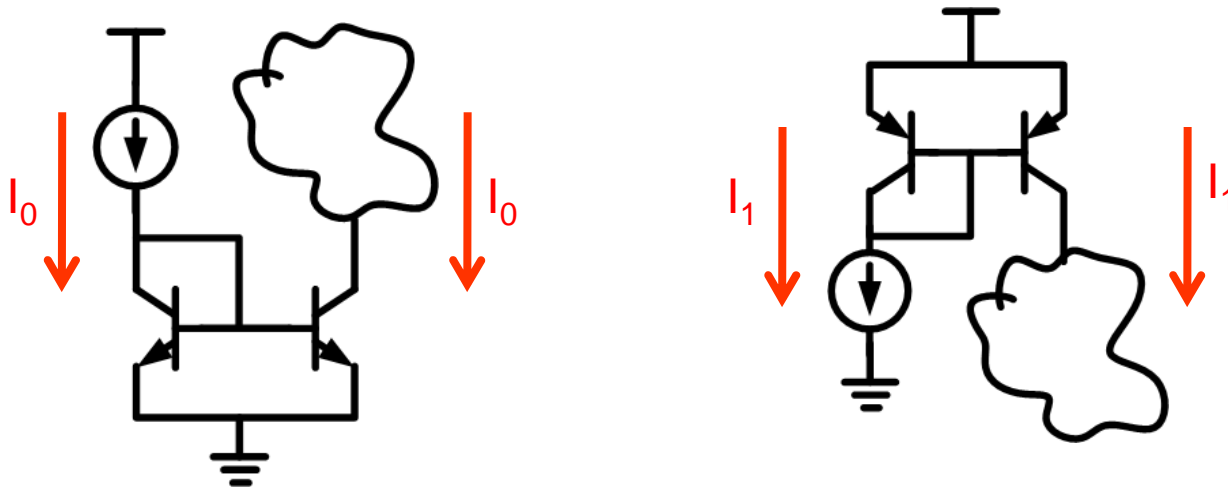
# Miroirs de courant

- Sous sa forme de base, un miroir a deux formes possibles:
  - Une version FOURNIT du courant
  - Une version TIRE du courant



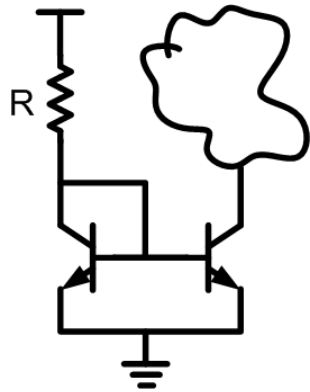
# Miroirs de courant

- Si les transistors sont en région active:
  - Le courant ne dépend pas de  $V_C$
  - Même  $V_{BE}$ , même courant  $I_C$  **SI** les transistors sont identiques
- On a besoin d'une source de courant pour créer une source de courant... ?

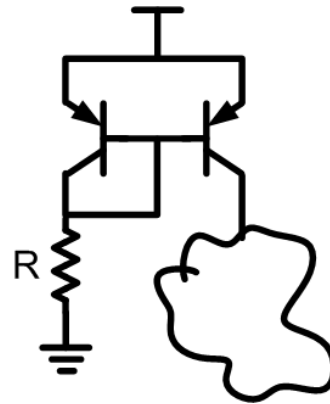


# Miroirs de courant

- Une façon simple d'imposer le courant est de mettre une résistance:
  - Le courant se calcule facilement



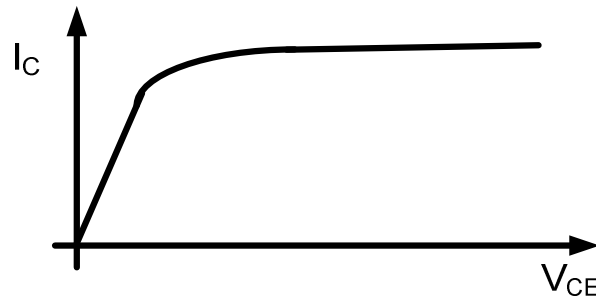
$$I_C \cong \frac{V_{CC} - 0.7}{R}$$



$$I_C \cong \frac{V_{CC} - 0.7}{R}$$

# Miroirs de courant

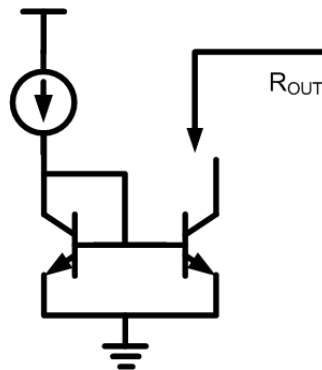
- En réalité, le courant ne sera pas toujours égal
  - $V_C$  pourrait mettre le transistor en saturation
  - $I_C$  dépend UN PEU de  $V_{CE}$  en région active



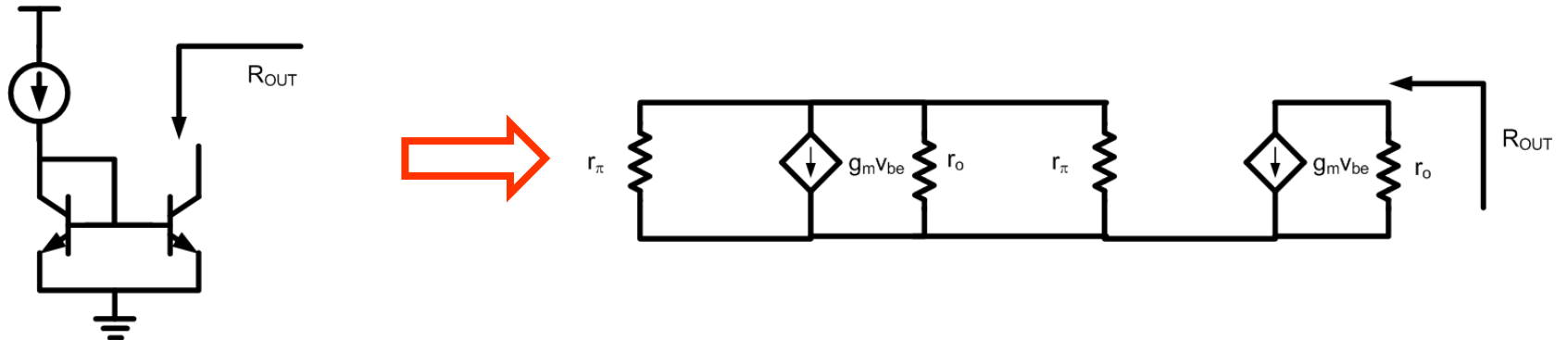
Allons voir ça de plus près...

# Miroirs de courant

- Même si les  $V_{BE}$  sont les mêmes, différents  $V_{CE} \rightarrow$  différents courants
- Comment différent?
  - Ça dépend du  $R_{OUT}$  qu'on va vouloir calculer...
- Mais commençons par faire le modèle petit-signal



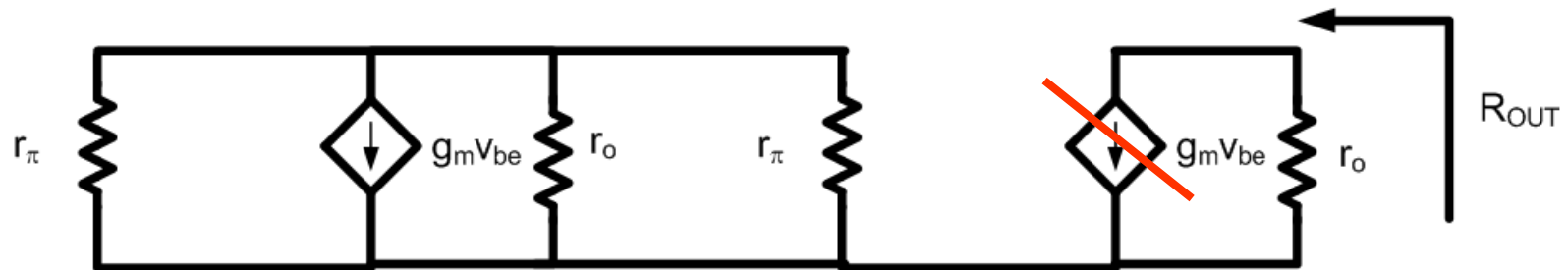
# Miroirs de courant



- Le  $R_{OUT}$  dépend de  $r_o$  et de  $g_m v_{be}$
- C'est quoi la valeur de  $g_m v_{be}$  ?
- Si  $v_{be} > 0$ , il y aura des charges positives
  - Le courant va SORTIR par  $r_{\pi}$ ,  $r_o$  et par  $g_m v_{be}$
  - Éventuellement,  $v_{be} \rightarrow 0$
  - DONC...  $v_{be} = 0$

# Miroirs de courant

- La source dépendante devient nulle



- La résistance de sortie est  $r_o$ .
  - Donc,  $R_{OUT}$  du miroir c'est le  $r_o$  du transistor

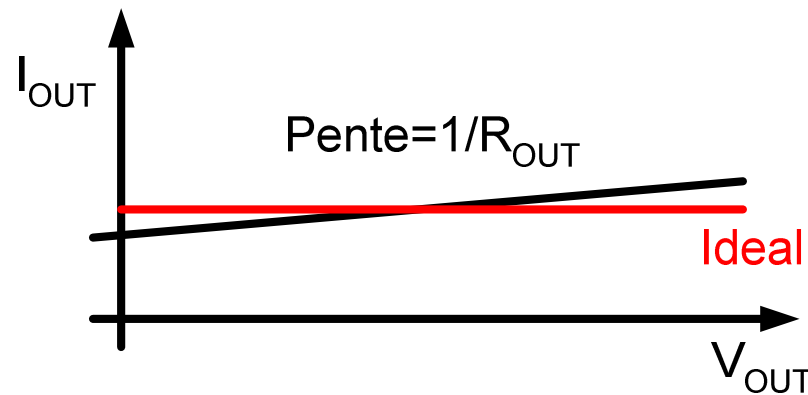


# Miroirs de courant

- Qu'est-ce que ça veut dire?
- On sait que:  $R_{OUT} = \frac{\Delta V}{\Delta I} \Rightarrow \Delta I = \frac{\Delta V}{r_o}$
- Dans un miroir de courant de 1mA, si changeait  $V_C$  de 1v, I changerait de  $1/r_o$ .
  - Avec  $r_o=50K$ ,  $\Delta I$  sera de  $20\mu A$
  - On fournirait 1.02mA à la place de 1mA
  - Parfois c'est acceptable, parfois non...

# Miroirs de courant

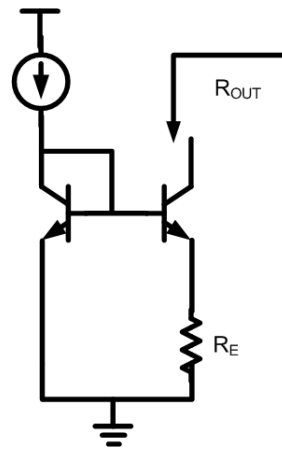
- Idéalement, on aimerait  $\Delta I \rightarrow 0$ , quel que soit le  $\Delta V$ 
  - Donc, on a besoin d'un  $R_{OUT}$  plus élevé



- Comment augmenter  $R_{OUT}$ ?

# Source Widlar

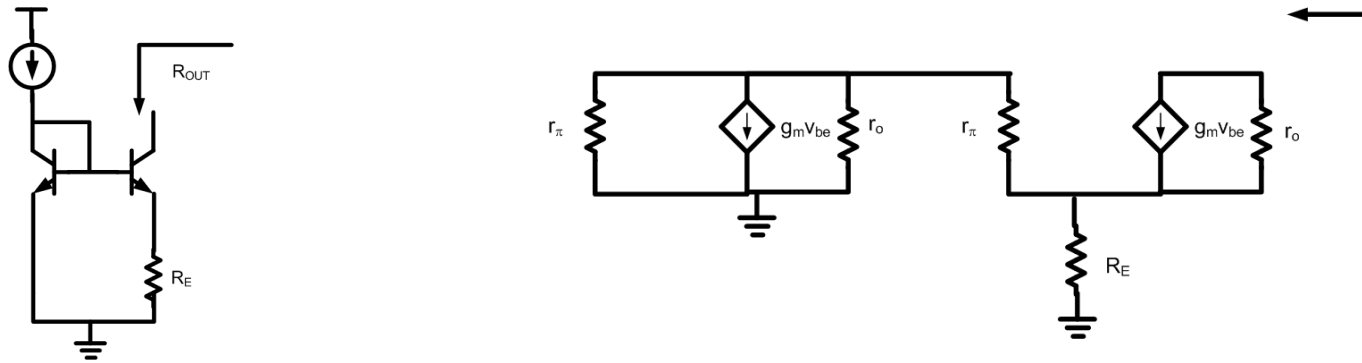
- Pour augmenter la résistance à la sortie, on pourrait penser à mettre  $R_E$ 
  - La première personne à y avoir pensé, c'est Widlar



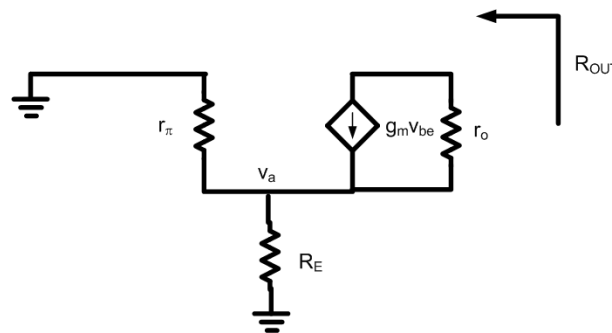
Faites le modèle petit signal en  $\pi$

# Source Widlar

- On transforme en modèle petit-signal

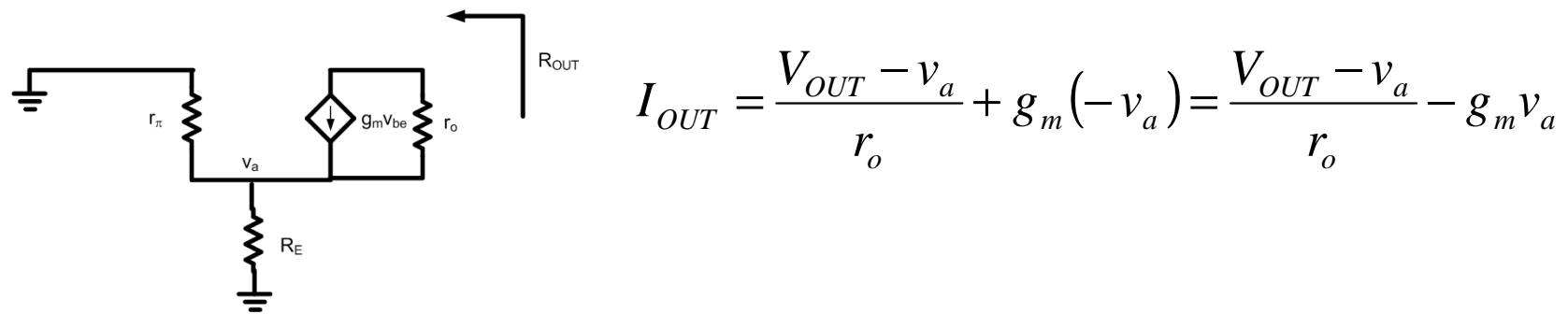


- La portion à gauche a un voltage nul
  - Le circuit à analyser est celui-ci:



# Source Widlar

- On applique une tension  $V_{OUT}$  à la sortie:



- On écrit l'équation au noeud  $v_a$ :

$$\frac{V_{OUT} - v_a}{r_o} - g_m v_a = \frac{v_a}{(R_E \parallel r_\pi)}$$

# Source Widlar

- On isole  $v_a$ :

$$v_a = \frac{V_{OUT}}{\left( \frac{r_o}{(R_E \parallel r_\pi)} + r_o g_m + 1 \right)}$$

- On substitue dans l'autre équation:

$$I_{OUT} = \frac{V_{OUT} - \frac{V_{OUT}}{\left( \frac{r_o}{(R_E \parallel r_\pi)} + r_o g_m + 1 \right)}}{r_o} - g_m \frac{V_{OUT}}{\left( \frac{r_o}{(R_E \parallel r_\pi)} + r_o g_m + 1 \right)}$$

# Source Widlar

- On le met au même dénominateur

$$I_{OUT} = V_{OUT} \frac{\frac{r_o}{(R_E \parallel r_\pi)} + r_o g_m + 1}{r_o \left( \frac{r_o}{(R_E \parallel r_\pi)} + r_o g_m + 1 \right)} - \frac{1}{r_o \left( \frac{r_o}{(R_E \parallel r_\pi)} + r_o g_m + 1 \right)} - \frac{g_m r_o}{r_o \left( \frac{r_o}{(R_E \parallel r_\pi)} + r_o g_m + 1 \right)}$$

- On réarrange

$$I_{OUT} = V_{OUT} \frac{1}{r_o + (R_E \parallel r_\pi) r_o g_m + (R_E \parallel r_\pi)}$$

# Source Widlar

- On isole  $R_{OUT}$

$$R_{OUT} = r_o + (R_E \parallel r_\pi) r_o g_m + (R_E \parallel r_\pi)$$

- On peut aussi négliger les termes sans  $r_o$ :

$$R_{OUT} = r_o [1 + (R_E \parallel r_\pi) g_m] + \cancel{(R_E \parallel r_\pi)}$$

- Donc:

$$R_{OUT} = r_o [1 + (R_E \parallel r_\pi) g_m]$$

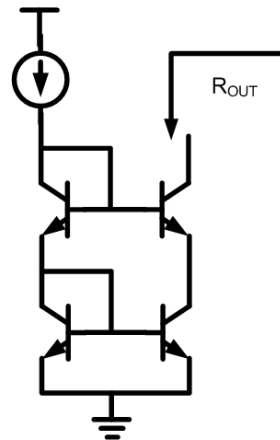


# Miroirs de courant Cascode

- Dans Widlar,  $r_o$  est multiplié par la  $R_E$  (entre autres)

$$R_{OUT} = r_o [1 + (R_E \parallel r_\pi) g_m]$$

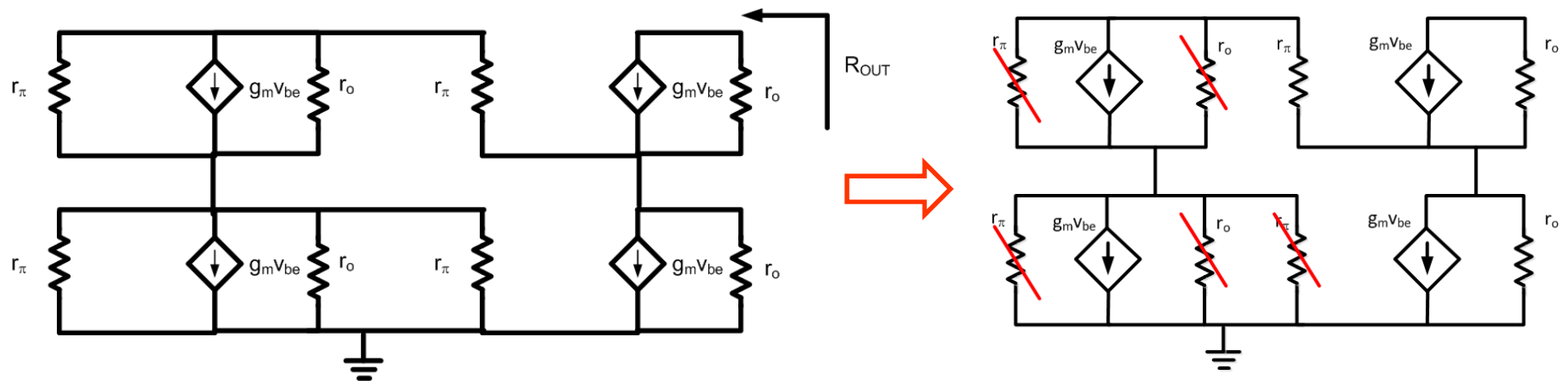
- On pourrait mettre un plus gros " $R_E$ "
- En mettant un autre miroir, ce  $R_E$  est en fait  $r_o$ ..



On commence avec le modèle petit-signal

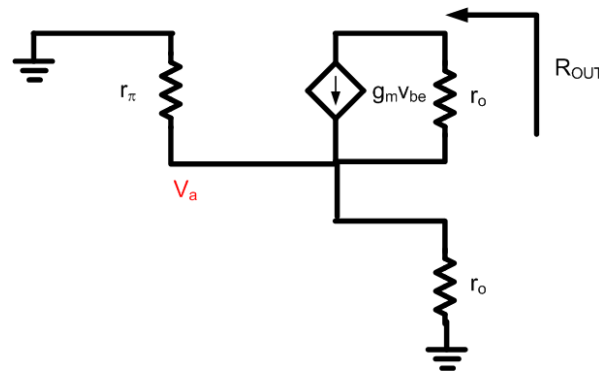
# Miroirs de courant Cascode

- Avec le même raisonnement, les tensions à gauche sont 0



# Miroirs de courant Cascode

- Ça se simplifie donc à ceci:



- On applique une source  $V_{OUT}$  qui fournit un courant  $I_{OUT}$ :

$$I_{OUT} = \frac{V_{OUT} - v_a}{r_o} + g_m (-v_a) = \frac{V_{OUT} - v_a}{r_o} - g_m v_a$$

# Miroirs de courant Cascode

- On écrit l'équation au nœud  $v_a$ :

$$\frac{V_{OUT} - v_a}{r_o} - g_m v_a = \frac{v_a}{r_\pi \parallel r_o}$$

- On l'isole:

$$v_a = \frac{V_{OUT}}{r_o \left( \frac{1}{r_\pi \parallel r_o} + g_m + \frac{1}{r_o} \right)}$$

# Miroirs de courant Cascode

- On substitue dans la première équation

$$I_{OUT} = \frac{V_{OUT} - \frac{V_{OUT}}{r_o \left( \frac{1}{r_\pi \parallel r_o} + g_m + \frac{1}{r_o} \right)}}{r_o} - g_m \frac{V_{OUT}}{r_o \left( \frac{1}{r_\pi \parallel r_o} + g_m + \frac{1}{r_o} \right)} = \frac{V_{OUT}}{r_\pi \parallel r_o}$$

- Pour finalement isoler  $R_{OUT}$ :
  - Les termes non multipliés par  $r_o$  sont négligeables:

$$R_{OUT} = (r_o + (r_\pi \parallel r_o)r_o g_m + \cancel{(r_\pi \parallel r_o)})$$

# Miroirs de courant Cascode

- On reprend l'équation

$$R_{OUT} = r_o (1 + (r_\pi \parallel r_o) g_m)$$

- On considère que  $r_\pi$  est beaucoup plus petit que  $r_o$ :

$$R_{OUT} = r_o (1 + g_m r_\pi)$$

- $g_m r_\pi$ , c'est  $\beta$ :

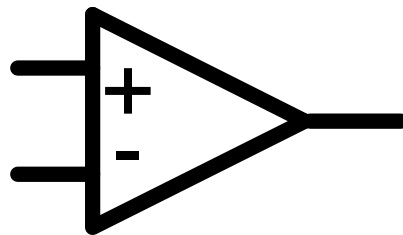
$$R_{OUT} = r_o (1 + \beta)$$

# Miroirs de courant Cascode

- La connexion cascode MULTIPLIE l'ancien  $R_{OUT}$  par  $\beta+1$
- Utilisons des chiffres:
  - $\beta=100$  et  $r_o=50K$
- Ça donne un  $R_{OUT}$  de  $\sim 5M$
- Si  $V_D$  changeait de  $1v$ , le courant changerait de:  $0.2\mu A$ 
  - Dans le cas precedent, ça changeait de  $20\mu A$

# Amplificateurs différentiels

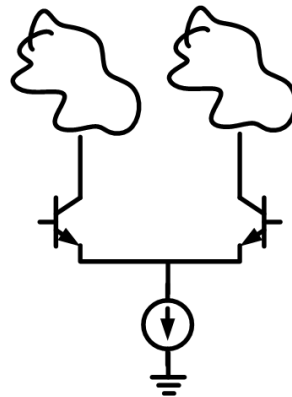
- Les amplificateurs idéaux ont:
  - 2 entrées
  - 1 Sortie
- Les configurations jusqu'à présent n'ont qu'UNE seule entrée
- Il y a sûrement quelque chose qu'on ne connaît pas...





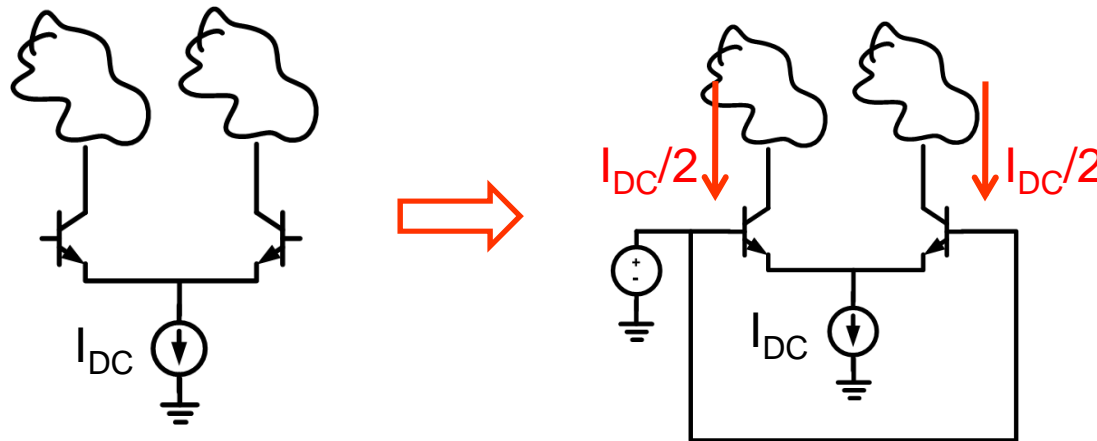
# Paires Différentielles

- Ce qu'on ne connaît pas, ce sont les “amplificateurs différentiels”
- Les amplificateurs différentiels sont basés sur les “paires différentielles”
  - Transistors identiques connectés à l'émetteur



# Paires Différentielles

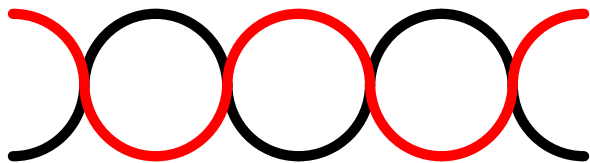
- Analyse qualitative
- Le courant  $I_{DC}$  est divisé entre 2 transistors
  - Si les transistors sont en active et si les  $V_{BE}$  sont pareils, les courants seront pareils
  - $I_{DC}$  sera divisé de façon égale de chaque bord...



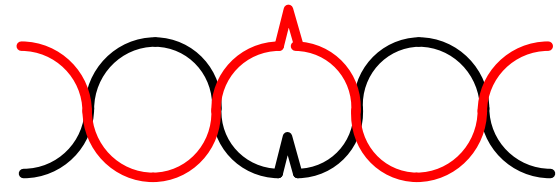
# Paires Différentielles

- Pour analyser le système, on va dire que l'entrée est symétrique:
  - Quand l'un augmente, l'autre baisse
  - Quand l'un baisse, l'autre augmente
- On appelle ça un “signal différentiel”
  - Moins susceptible au bruit commun
  - Couplage affecte les 2 fils de la même manière

$V_-$   
 $V_+$

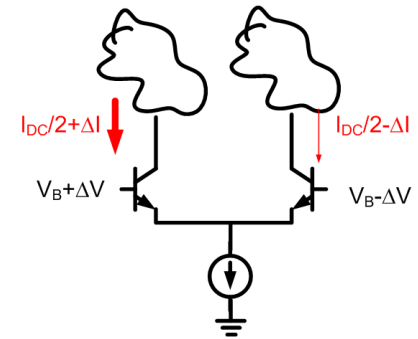


$V_-$   
 $V_+$



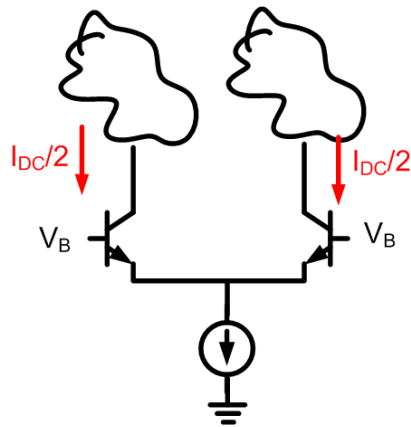
# Paires Différentielles

- Disons qu'ils ont le même  $V_{BE}$  au début
- Si l'un monte de  $\Delta V$ , l'autre baisse de  $\Delta V$ 
  - Les changements sont différentiels
- Quand un bord augmente:
  - Il augmente son  $V_{BE}$
  - Il prend plus de courant
- L'autre bord baisse (signal différentiel)
  - Il baisse son  $V_{BE}$
  - Il prend moins de courant

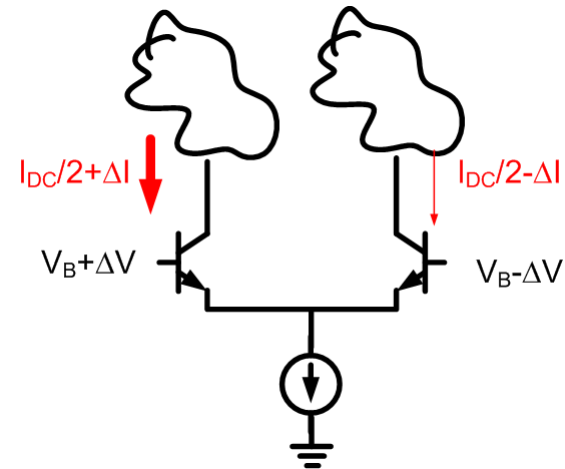


# Paired Differential

- Here is how the currents change with a change in  $V_B$ :



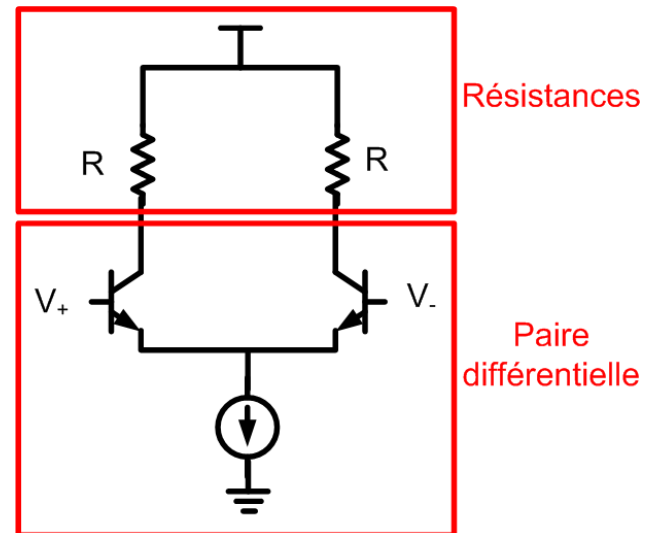
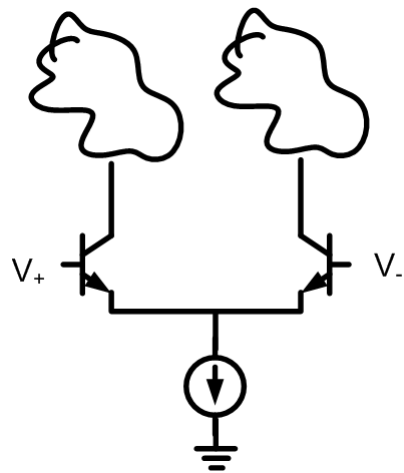
Les  $V_B$  sont égaux



$V_B$  à gauche est plus élevé

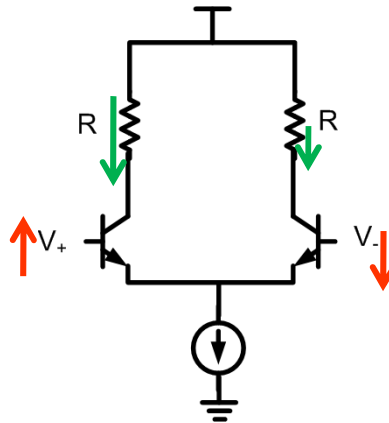
# Amplificateurs différentiels

- Un amplificateur différentiel, c'est une paire différentielle avec des résistances...



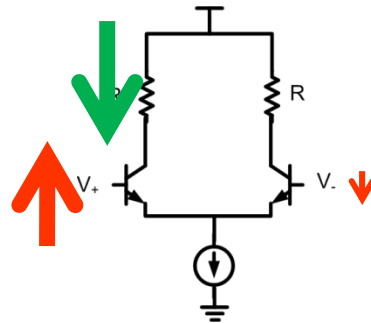
# Amplificateurs différentiels

- Changement de  $V_B$  donne changement  $I$
- Changement  $I$  passe dans  $R$  et est transformé en changement de  $V$ .
- Plus on augmente  $V$  d'un côté, plus le courant augmente...
  - Jusqu'à une certaine limite...



# Amplificateurs différentiels

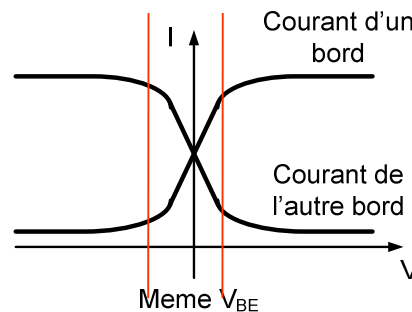
- Si la tension est trop grande, on arrive au point où  $I_{DC}$  passe juste d'un bord.
- À ce point, notre sortie ne change plus:
  - Pas bon pour les amplificateurs
- À ce point, même si on change  $V_B$ , le courant ne change plus
  - On ne peut pas avoir plus de courant





# Amplificateurs différentiels

- Regardons la relation V-I de notre paire...



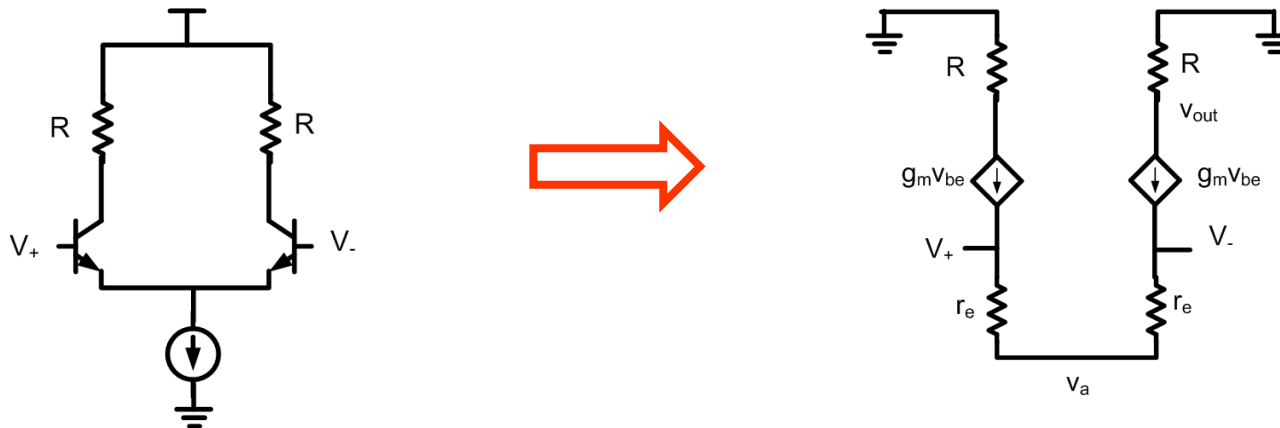
- Quand les 2 sont proches, ça marche
- Quand les 2 sont loins, ça sature
  - Il y a donc un « point critique » qu'il ne faut pas dépasser

# Amplificateurs différentiels

- En amplification, le courant ne passe jamais seulement d'un bord
  - Raison:  $\Delta V_{BE}$  ne donnera plus  $\Delta I$
  - On n'aura plus d'amplification
- Pour certaines applications on va vouloir avoir TOUT le  $I_{DC}$  ou pas de  $I_{DC}$  du tout
  - On parle notamment de la commutation
  - L'exemple le plus important, ce sont les portes logique

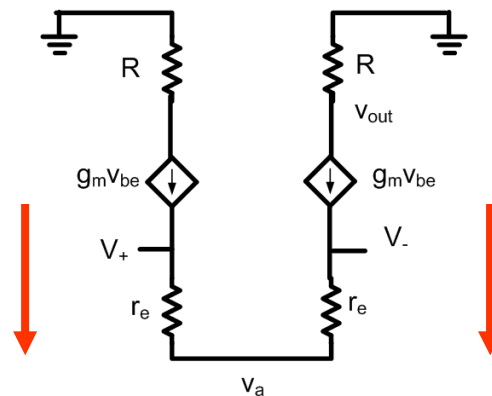
# Amplificateurs différentiels

- Analysons le comportement petit signal d'un amplificateur différentiel:



# Amplificateurs différentiels

- On va négliger  $r_o$  dans nos analyses pour se simplifier la vie...



- On écrit les équations de courant:

$$i_1 = g_m (v_+ - v_a)$$

$$i_2 = g_m (v_- - v_a)$$

# Amplificateurs différentiels

- On sait que la somme des courants qui entrent dans un noeud est 0:

$$i_1 + i_2 = 0 \quad \Rightarrow \quad g_m (v_+ - v_a) + g_m (v_- - v_a) = 0$$

- Dans un amplificateur différentiel,  $v_- = -v_+$

$$g_m (v_+ - v_a) + g_m (-v_+ - v_a) = 0$$

- On simplifie:

$$-2g_m v_a = 0 \quad \Rightarrow \quad v_a = 0$$

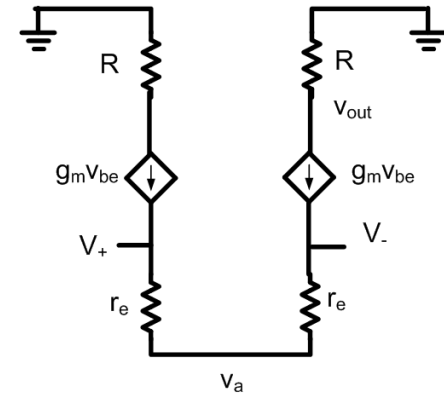
# Amplificateurs différentiels

- La tension de sortie est donnée par:

$$v_{out} = -i_2 R$$

- Donc

$$v_{out} = -g_m v_- R$$

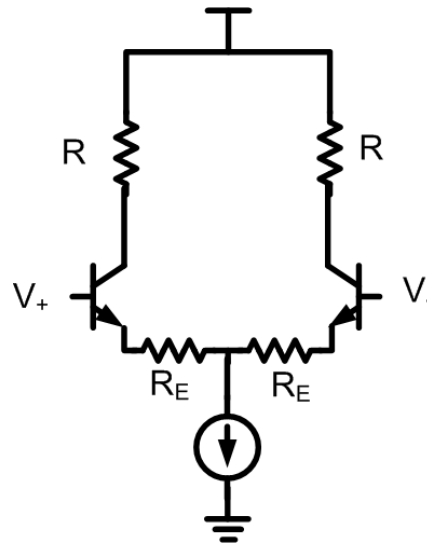


- Sachant que l'entrée est  $v_{in} = v_+ - v_-$ 
  - Ou plutôt  $2v_+$ ...

$$v_{out} = \frac{v_{in} g_m R}{2} \quad \Rightarrow \quad gain = \frac{v_{out}}{v_{in}} = \frac{g_m R}{2}$$

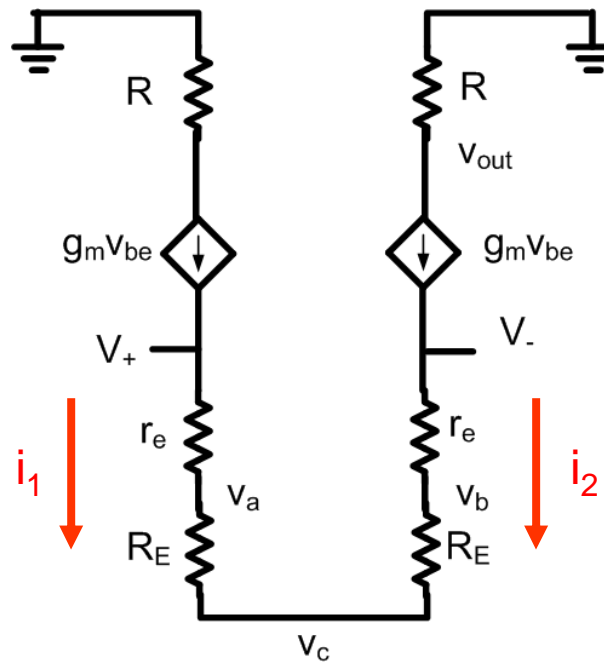
# Amplificateurs différentiels

- Avec  $R_E$ , on peut échanger le gain contre:
  - La linéarité
  - La dépendance sur le  $g_m$
- Semblable à l'émetteur commun:



# Amplificateurs différentiels

- Le modèle petit signal (en T) ressemble à ceci:



$$i_1 = g_m (v_+ - v_a)$$

$$i_1 = \frac{v_a - v_c}{R_E}$$

$$i_2 = g_m (v_- - v_b)$$

$$i_2 = \frac{v_b - v_c}{R_E}$$



# Amplificateurs différentiels

- Équation de courant dans  $v_c$ :

$$i_1 + i_2 = 0 \qquad \frac{v_a - v_c}{R_E} + \frac{v_b - v_c}{R_E} = 0$$

- Donc,

$$v_a + v_b - 2v_c = 0$$

- L'autre équation de courant dans  $v_c$ :

$$g_m(v_+ - v_a) + g_m(v_- - v_b) = g_m v_+ - g_m v_a - g_m v_- - g_m v_b = 0$$

- Ça se simplifie:

$$v_+ - v_a + v_- - v_b = 0$$

# Amplificateurs différentiels

- Avec  $v_- = -v_+$ :

$$v_+ - v_a + v_- - v_b = 0 \quad \Rightarrow \quad -v_a = v_b$$

- On revient à l'autre équation:

$$v_a + v_b - 2v_c = 0 \quad \Rightarrow \quad -2v_c = 0$$

- Donc:

$$v_c = 0$$

On connaît les liens entre  $v_a$ ,  $v_b$  et  $v_c$ ... retournons au gain

# Amplificateurs différentiels

- La sortie se trouve du côté droit:

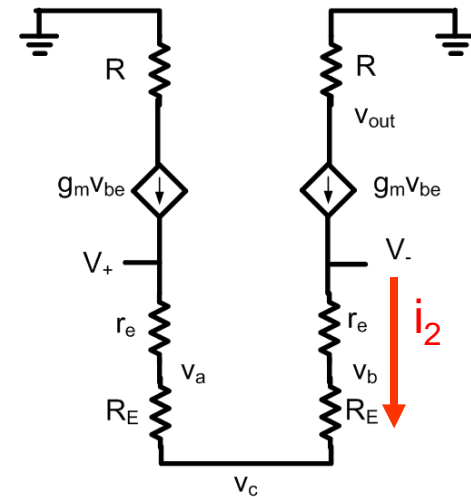
$$v_{out} = -i_2 R = -g_m (v_- - v_b) R$$

- On n'aime pas  $v_b$ :
  - On écrit une autre équation:

$$v_b = i_2 R_E = -g_m (v_- - v_b) R_E$$

- Et on isole  $v_b$ :

$$v_b = \frac{g_m R_E v_-}{(1 + g_m R_E)}$$



# Amplificateurs différentiels

- On substitue:

$$v_{out} = -g_m (v_- - v_b)R \qquad v_b = \frac{g_m R_E v_-}{(1 + g_m R_E)}$$

- Ça donne ceci:

$$v_{out} = -g_m \left( v_- - \frac{g_m R_E v_-}{(1 + g_m R_E)} \right) R$$

- On simplifie:

$$v_{out} = -v_- \left( \frac{g_m R}{(1 + g_m R_E)} \right) \quad \Rightarrow \quad \frac{v_{out}}{v_-} = -\frac{R}{R_E}$$

# Amplificateurs différentiels

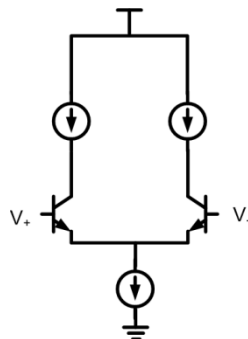
- Sachant que  $v_{in}$ , c'est  $v_+ - v_-$  et que  $v_- = -v_+$

$$\frac{v_{out}}{v_-} = -\frac{R}{R_E}$$

$$gain = \frac{v_{out}}{v_{in}} = \frac{R}{2R_E}$$

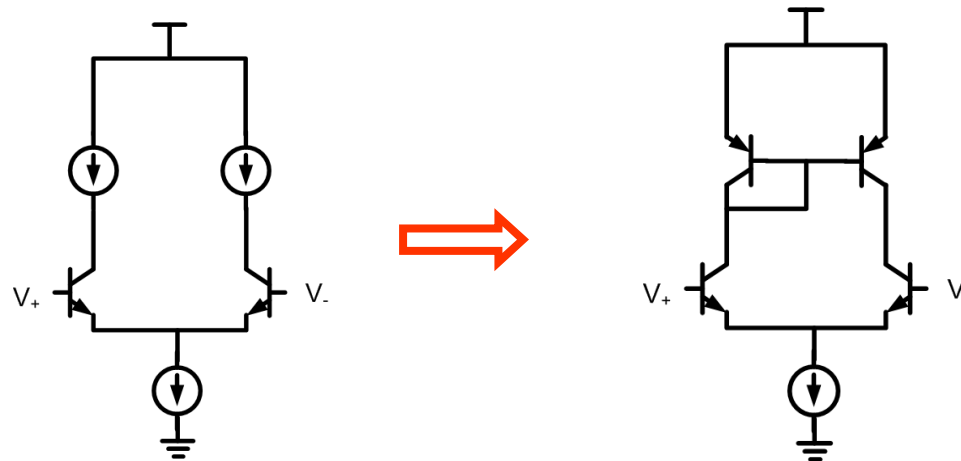
# Amplificateurs différentiels

- Le gain d'un amplificateur différentiel dépend de  $R$
- Pour obtenir un gain plus élevé, on peut augmenter  $R$ 
  - Mais on risque de tomber en saturation
- Une façon d'obtenir un grand  $R$ :
  - Source de courant...  $r_{out}$  infini (idéalement)



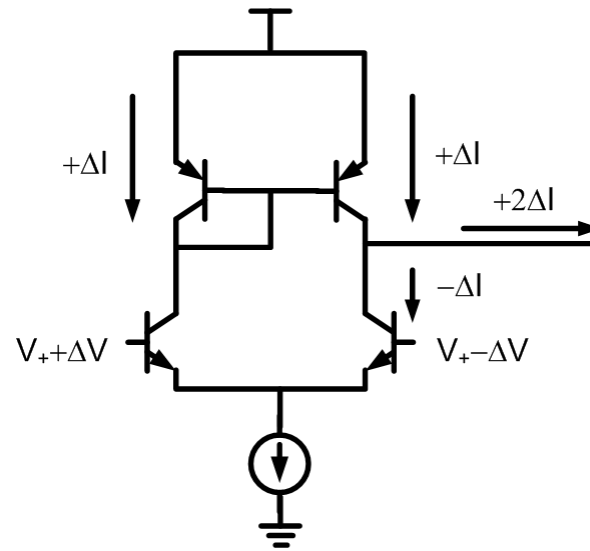
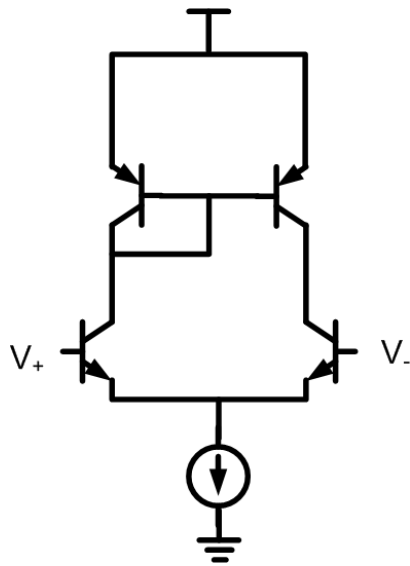
# Amplificateurs différentiels

- Une façon élégante est d'utiliser une source de courant
  - La façon "élégante" de le faire c'est avec un miroir de courant



# Amplificateurs différentiels

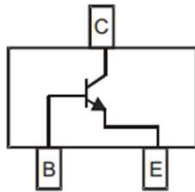
- La résistance  $R$  du gain sera  $r_o$  du miroir...
  - Le gain est aussi “doublé”...





# Aspects pratiques

- Approche Naïve:
  - Utiliser des transistors simples

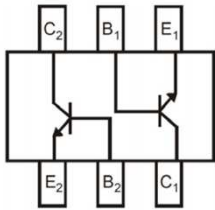


MMBT3904

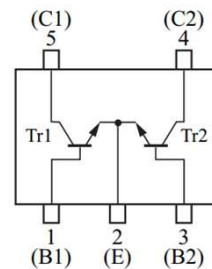
- Difficultés:
  - Ils n'ont pas les mêmes caractéristiques ( $\beta$ , notamment)
  - Ils ne sont pas affectés de la même manière par la température

# Aspects pratiques

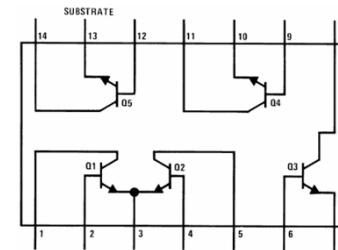
- On va donc préférer aller vers les matrices de transistors:
  - Certains sont des transistors indépendants
  - D'autres sont des paires différentielles
  - D'autres encore sont des combinaisons



BC847BS



DMC201A0



LM3046

# Aspects pratiques

- Le gain de l'amplificateur dépend du  $\beta$  de la paire différentielle:
  - On choisit le courant qui maximise le  $\beta$  dans les 2 transistors de la paire
  - Le miroir de courant devra donc être la somme des deux courants