## 補足説明

質問:教科書ではトランジスタの特性としてアーリ電圧が出てきますが、これは何で、どうのように使用しますか。

電気電子コースの講義では説明しませんでしたが、MOSFETでは飽和領域の $I_D$ - $V_{DS}$ 特性、BJTでは活性領域の $I_C$ - $V_{CE}$ 特性に表れるパラメータ $V_A$ です。(次式では、 $V_{CE(sat)}$ ,  $V_{OV}$ を無視)

BJT MOSFET  $I_C = I_S e^{\frac{q}{kT}V_{BE}} \left(1 + \frac{V_{CE}}{V_A}\right) \qquad I_D = \frac{\beta}{2} (V_{GS} - V_T)^2 \left(1 + \frac{V_{DS}}{V_A}\right)$ 

両トランジスタの活性領域または飽和領域において、電流 $I_C$ または $I_D$ は、 $V_{CE}$ または $V_{DS}$ に対してほぼ一定であり、電流源としての性質を持っていますが、ベース幅変調(BJT)、チャネル長変調 (MOSFET)という現象のため、電流は完全に一定ではなく、 $V_{CE}$ または $V_{DS}$ に比例して電流値が僅かに増加します(上式のシアンの部分)。この比例係数の逆数がアーリ電圧 $V_A$ (Early voltage)です。従って、アーリ電圧が大きいほど、 $I_C$ または $I_D$ は理想電流源に近くなります。MOSFETの場合はチャネル長変調パラメータ $\lambda$ の逆数に相当します( $\lambda = 1/V_A$ )。

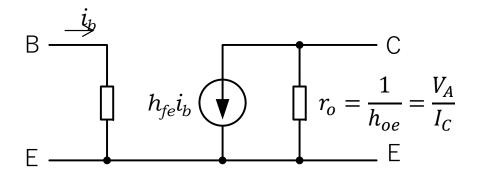
直流バイアスの計算では、 $V_A = \infty$ として、 $V_{CE}$ または $V_{DS}$ の項を無視して問題ありませんが、小信号等価回路の出力コンダクタンスを求めるときに必要になります(次頁参照)。

## BJTとMOSFETの出力コンダクタンス

各トランジスタの小信号交流等価回路における、出力コンダクタンスまたは出力抵抗は以下のように求め られ、バイアス電流から小信号パラメータを求めるときに必要となります。

$$I_C = I_S e^{\frac{q}{kT}V_{BE}} \left( 1 + \frac{V_{CE}}{V_A} \right)$$

$$h_{oe} = \frac{dI_C}{dV_{CE}} = I_S e^{\frac{q}{kT}V_{BE}} \frac{1}{V_A} = \frac{\frac{I_C}{V_A}}{1 + \frac{V_{CE}}{V}} \approx \frac{I_C}{V_A}$$



## **MOSFET**

$$I_D = \frac{\beta}{2} (V_{GS} - V_T)^2 \left( 1 + \frac{V_{DS}}{V_A} \right)$$

$$h_{oe} = \frac{dI_C}{dV_{CE}} = I_S e^{\frac{q}{kT}V_{BE}} \frac{1}{V_A} = \frac{\frac{I_C}{V_A}}{1 + \frac{V_{CE}}{V_A}} \approx \frac{I_C}{V_A}$$

$$g_{ds} = \frac{dI_D}{dV_{DS}} = \frac{\beta}{2} (V_{GS} - V_T)^2 \frac{1}{V_A} = \frac{\frac{I_D}{V_A}}{1 + \frac{V_{DS}}{V_A}} \approx \frac{I_D}{V_A} = \lambda I_D$$

$$\begin{array}{c|c}
\hline
 & C & G \\
\hline
 & I_{o} = \frac{1}{h_{oe}} = \frac{V_{A}}{I_{C}} & v_{gs} \\
\hline
 & E & S & S & S & S & S
\end{array}$$