

基本事項 (1)

回路方程式

各素子の電流-電圧特性

| 素子 | 基となる物理法則 | 時間領域での表現 | ラプラス変数での表現 | 周波数領域での表現 |
|---------|----------|---|---|---|
| 抵抗 | オームの法則 | $v(t) = R \cdot i(t)$ | $V(s) = R \cdot I(s)$ | $V(j\omega) = R \cdot I(j\omega)$ |
| インダクタ | ファラデーの法則 | $v(t) = L \frac{di(t)}{dt}$ | $V(s) = sL \cdot I(s) - Li(0)$ | $V(j\omega) = j\omega L \cdot I(j\omega)$ |
| キャパシタ | ガウスの法則 | $v(t) = \frac{1}{C} \int_0^t i(\tau) d\tau$ | $V(s) = \frac{1}{sC} I(s) + \frac{v(0)}{s}$ | $V(j\omega) = \frac{1}{j\omega C} I(j\omega)$ |
| 半導体デバイス | 半導体モデル | I-V特性, C-V特性 | 小信号パラメータ (小信号等価回路) | 小信号パラメータ (小信号等価回路) |



微分方程式の解法が複雑
充放電特性の解析では使用



過渡応答 (初期値あり)
定常状態応答 (初期値なし)



周波数特性

ラプラス変換を使うまでもないので

キルヒホッフの法則

各素子の電流-電圧特性

キルヒホッフの電圧法則(KVL)

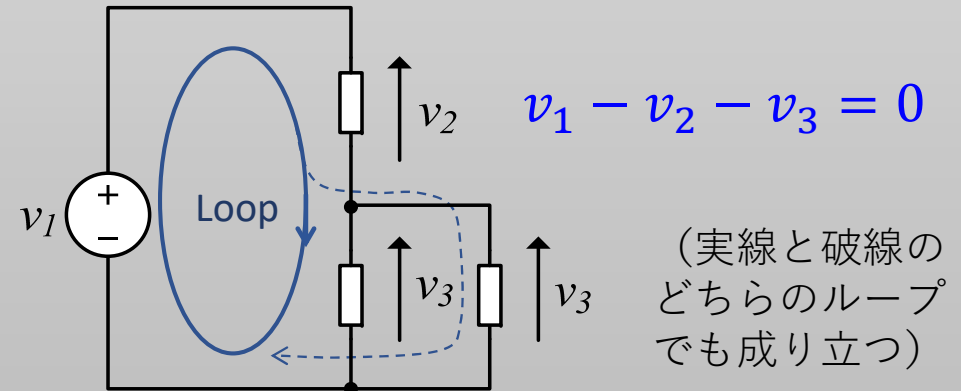
キルヒホッフの電流法則(KVC)

連立

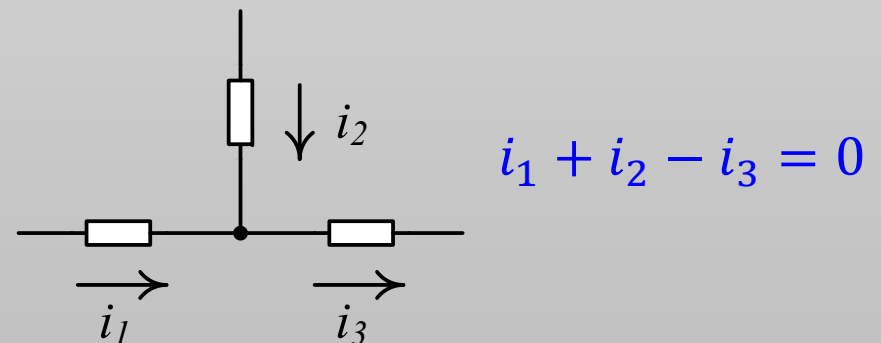
回路方程式

+

キルヒホッフの電圧法則



キルヒホッフの電流法則



メッシュ電流法と枝電流法

[NOTE] 回路方程式を作成するときに、電流変数として、メッシュ電流（ループ電流）と枝電流を使う方式がある。通常、メッシュ電流を使うと電流変数の数を減らせるため、メッシュ電流を使う人が多いが、電子回路では下記の理由で、**枝電流の使用を推奨**する。

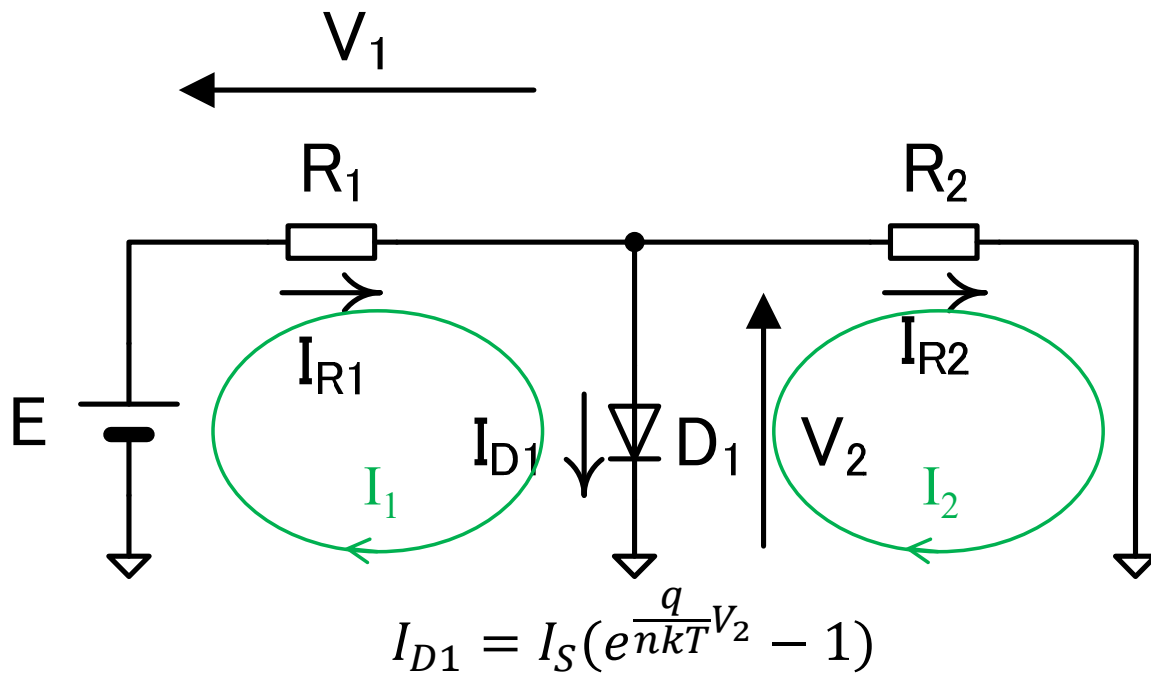
1. 電流-電圧特性の非線形性

- 半導体素子は非線形な電流-電圧特性を示すものが多い
- 非線形な素子では、メッシュ電流の重ね合わせができない（枝電流の計算結果と一致しない）

2. 電流源の端子間電圧は未知変数

- 半導体素子の等価回路は電流源を含む場合が多い
- 電流源の端子間電圧が変数になるため、メッシュ電流を使用しても変数の数が減らない

Q1. V_2 と I_{D1} に関する回路方程式を求めよ。



Branch Current I_{D1}

$$V_2 = \frac{nkT}{q} \ln\left(\frac{I_{D1}}{I_S} + 1\right)$$

Mesh Currents I_1, I_2

$$V_2 = \frac{nkT}{q} \ln\left(\frac{I_1 - I_2}{I_S} + 1\right)$$

$$\neq \frac{nkT}{q} \ln\left(\frac{I_1}{I_S} + 1\right) - \frac{nkT}{q} \ln\left(\frac{-I_2}{I_S} + 1\right)$$

[NOTE] ダイオードは、非線形特性（電圧と電流が比例しない）を示すため、複数のメッシュ電流により発生する電圧を重ね合わせること（加減算）ができない。

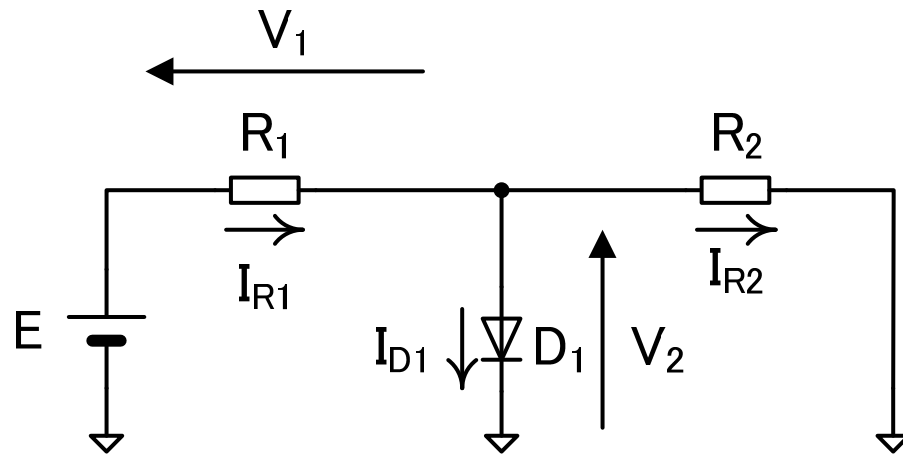
Q1の解答例

各素子のI-V特性

キルヒホッフの法則

$$\begin{cases} V_1 = R_1 \cdot I_{R1} \\ I_{D1} = I_S(e^{\frac{q}{nkT}V_2} - 1) \\ V_2 = R_2 \cdot I_{R2} \end{cases} \quad \begin{cases} I_{R1} - I_{D1} - I_{R2} = 0 \\ E - V_1 - V_2 = 0 \end{cases}$$

回路方程式



$$\begin{cases} E = \left(\frac{R_1}{R_2} + 1\right)V_2 + R_1 I_S \left(e^{\frac{q}{nkT}V_2} - 1\right) \\ I_{D1} = I_S \left(e^{\frac{q}{nkT}V_2} - 1\right) \end{cases}$$

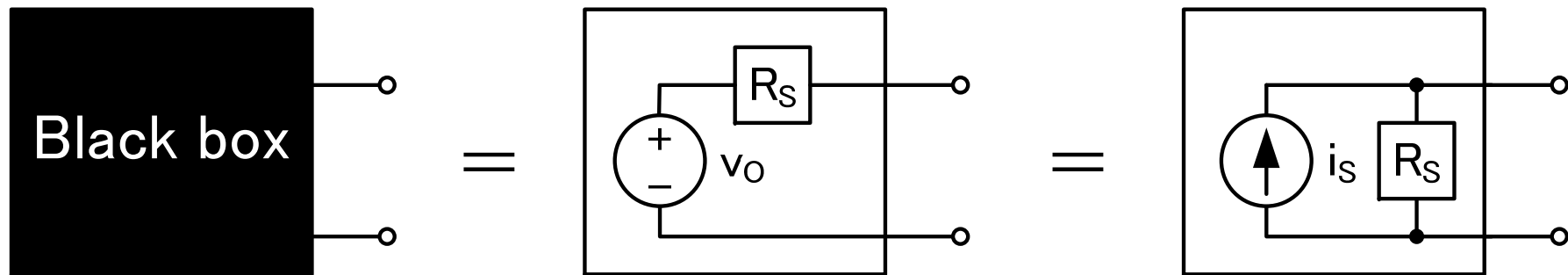
(ただし、この V_2 は厳密には解けない)

$$\begin{cases} E = V_1 + V_2 \\ \frac{1}{R_1}V_1 - \frac{1}{R_2}V_2 - I_S \left(e^{\frac{q}{nkT}V_2} - 1\right) = 0 \end{cases} \quad \leftarrow V_1 \text{を消去}$$

等価回路の定理

テブナンの定理

ノートンの定理



内部が線形回路網
(または小信号等
価回路)

$v_O =$ 開放電圧

$i_S =$ 短絡電流

等価条件： $v_O = R_S i_S$

[NOTE] 複雑な回路を等価回路で簡単化する場合や、電流源と電圧源を等価変換する場合に使用される。直流、交流のどちらでも成り立つが、線形回路（小信号近似）にしか適用できないことに注意。また、 R_S のない理想的な電圧源と電流源は等価変換できない。

Q2. 入力インピーダンス R_1 、出力インピーダンス R_2 、出力端子解放時の電圧利得が A_0 の増幅回路の動作モデルを電圧制御電流源を用いて表せ。

入出力インピーダンスを考慮した増幅回路の動作モデル

