另外,對很小的 Δ L,(5.1)式中的 $I/(1-\Delta L/L)$ 利用泰勒級數展開(Taylor's series expansion)後取兩項近似於($1+\Delta L/L$),再代入(5.1)式後可得:

$$I'_{Dsat} = \left(1 + \frac{\Delta L}{L}\right) I_{Dsat} \tag{5.2}$$

為了更進一步表示通道長度調變之電流對電壓變化情形,我們定義一個元件參數稱為「通道長度調變因子(channel length modulation factor)」,通常以 λ表示:

$$\frac{\Delta L}{L} = \lambda V_D \tag{5.3}$$

在上式的定義中,通道長度調變的比例基本上被認為是與汲極電壓成正比 (即 V_D 越大,則通道長度變化率越大)。將(5.2)式與(5.3)式代入(5.1)式,可得到短通道元件在飽和區的汲極電流 I_{Dsat} (即為原式中的 I'_{Dsat})表示式:

$$I_{Dsat} = \frac{1}{2} \mu_n C_{ox} \frac{W}{L} (V_G - V_T)^2 (1 + \lambda V_D)$$
 (5.4)

類似於 BJT (bipolar junction transistor,雙載子接面電晶體) 中的 Early 效應,若將汲極電流往左方延伸與 V_D 軸相交可得到類似 BJT 中的 Early 電壓 V_A ,如圖 5-2 所顯示。比較式 (5.4) 與圖 5-2,可得到:

$$V_{A} = \frac{1}{\lambda} \tag{5.5}$$

因此, (5.4) 式亦可表示為:

$$I_{Dsat} = \frac{1}{2} \mu_n C_{ox} \frac{W}{L} (V_G - V_T)^2 \left(1 + \frac{V_D}{V_A} \right)$$
 (5.6)