

# Chapter 13 Output Stages and Power Amplifiers

- **13.1 General Considerations**
- **13.2 Emitter Follower as Power Amplifier**
- **13.3 Push-Pull Stage**
- **13.4 Improved Push-Pull Stage**
- **13.5 Large-Signal Considerations**
- **13.6 Short Circuit Protection**
- **13.7 Heat Dissipation**
- **13.8 Efficiency**
- **13.9 Power Amplifier Classes**

## اهمیت تقویت کننده های توان

- این تقویت کننده ها توان زیادی را به بار تحویل می دهند.
- در یک گوشی موبایل تقویت کننده توان بایستی بتواند توان  $1W$  را به آنتن تحویل دهد.
- در سیستم های صوتی بعضا لازم است چند ده وات و یا چند صد وات توان به بلندگو تحویل داده شود.
- تقویت کننده هایی که تاکنون آن ها را مورد بررسی قرار داده ایم هرگز برای تحویل توان زیاد به بار طراحی نشده اند.

## ویژگی های تقویت کننده های توان

- مقاومت بار این تقویت کننده ها کم است.
- جریان زیادی را به بار تحویل می دهند.
- دامنه نوسانات ولتاژ دو سر بار زیاد است.
- توان زیادی را از منبع تغذیه ولتاژ مصرف می کند.
- توان قابل توجهی در ترانزیستور تلف می شود. لذا ترانزیستور داغ می شود.

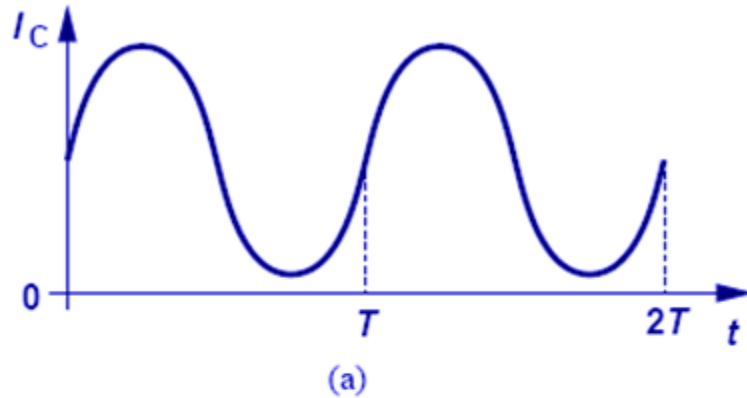
## معیارهای ارزیابی تقویت کننده های توان

خطینگی ➤

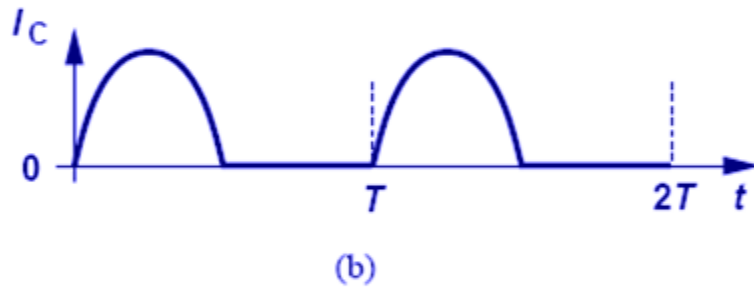
بازدهی توان ➤

توان خروجی ➤

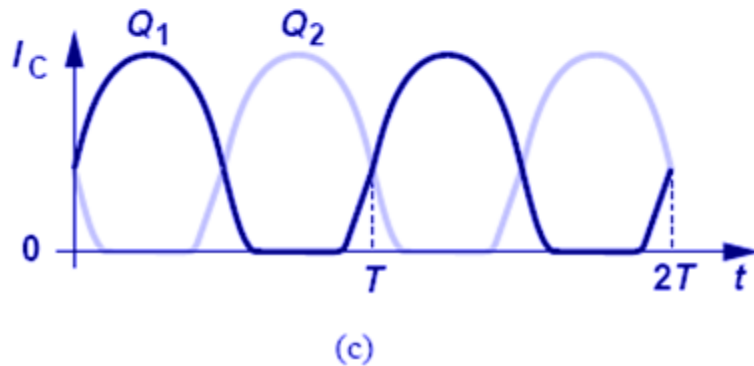
## کلاس های تقویت کننده های توان



کلاس A: خطینگی خوب- بازدهی پایین



کلاس B: خطینگی ضعیف- بازدهی بالا



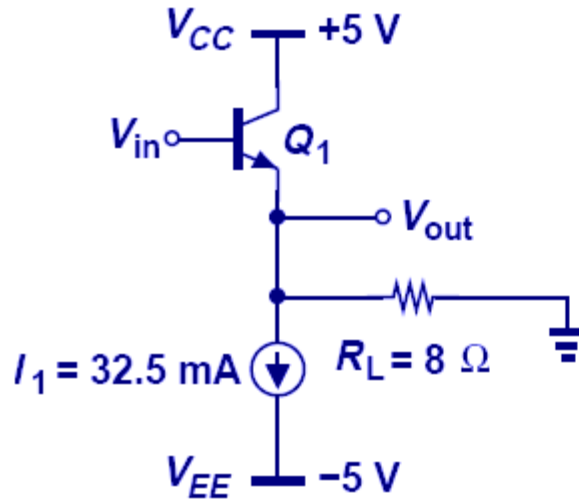
کلاس AB: چیزی بین کلاس A و B است.

## رفتار سیگنال بزرگ تقویت کننده امیتر-فالوور

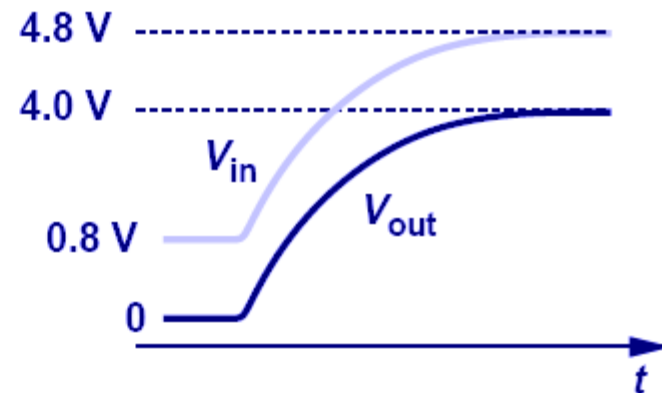
$$V_{BE(on)} = 0.8V$$

$$V_{CE(sat)} = 0.2V$$

Class A



(a)



(b)

➤ هنگامیکه  $V_{in}$  افزایش می یابد،  $V_{out}$  سیگنال ورودی را دنبال می کند و همچنین جریان ترانزیستور افزایش می یابد.

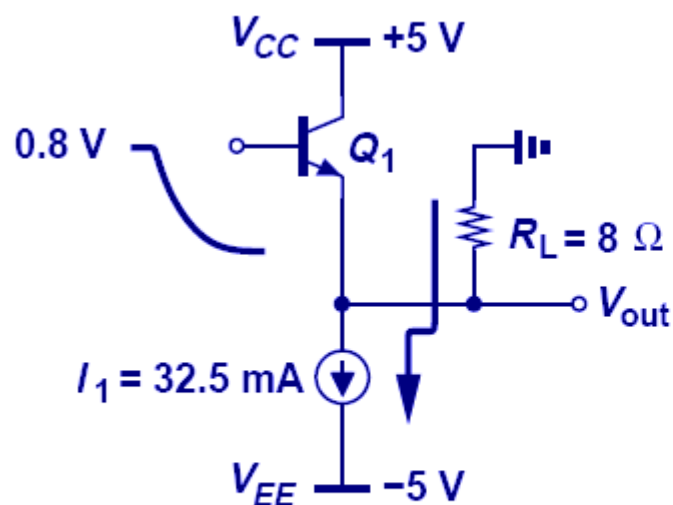
➤ توجه داشته باشید که ولتاژ خروجی تا یک سقف ولتاژی می تواند افزایش یابد که این سقف ولتاژ به شرح ذیل قابل محاسبه است.

$$V_{CE} > V_{CEsat} \implies V_{CC} - V_{o,max} > V_{CEsat}$$

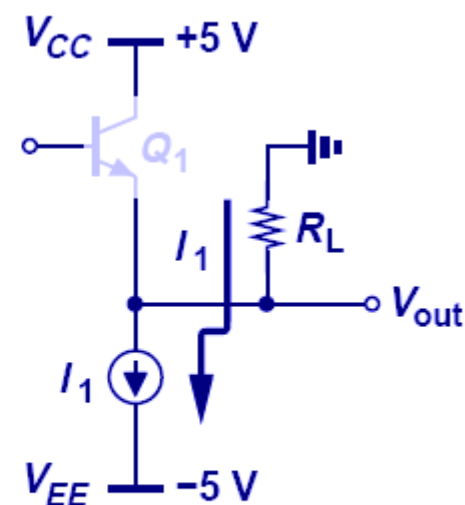
$$V_{o,max} < V_{CC} - V_{CEsat} \implies V_{o,max} < 4.8V$$

## ادامه

### Class A



(c)



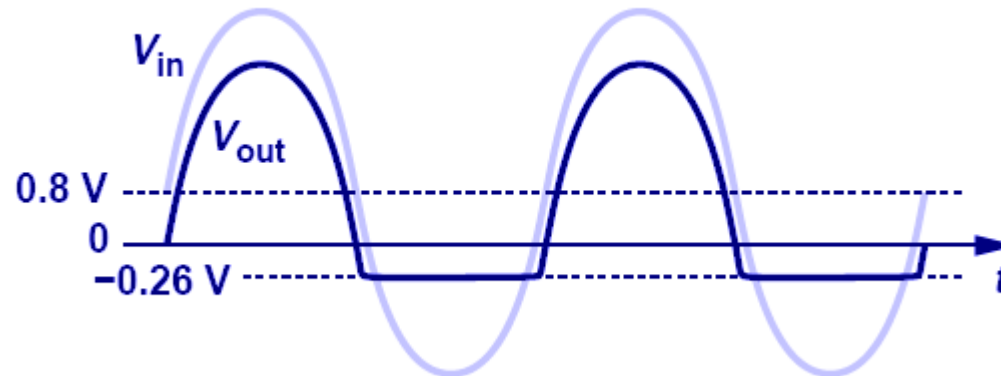
(d)

➤ هنگامیکه  $V_{in}$  کاهش می یابد،  $V_{out}$  سیگنال نیز کاهش می یابد.  
➤ توجه داشته باشید که با کاهش بیش از حد سیگنال ورودی نهایتاً ترانزیستور خاموش می شود. در این حالت ولتاژ خروجی سیگنال ورودی را دنبال نمی کند و مقدار ثابتی خواهد داشت.

$$V_{out}(\text{Constant})=?$$

$$0 - V_o = 0.008 \times 32.5 \rightarrow V_o(\text{constant}) = -0.26V$$

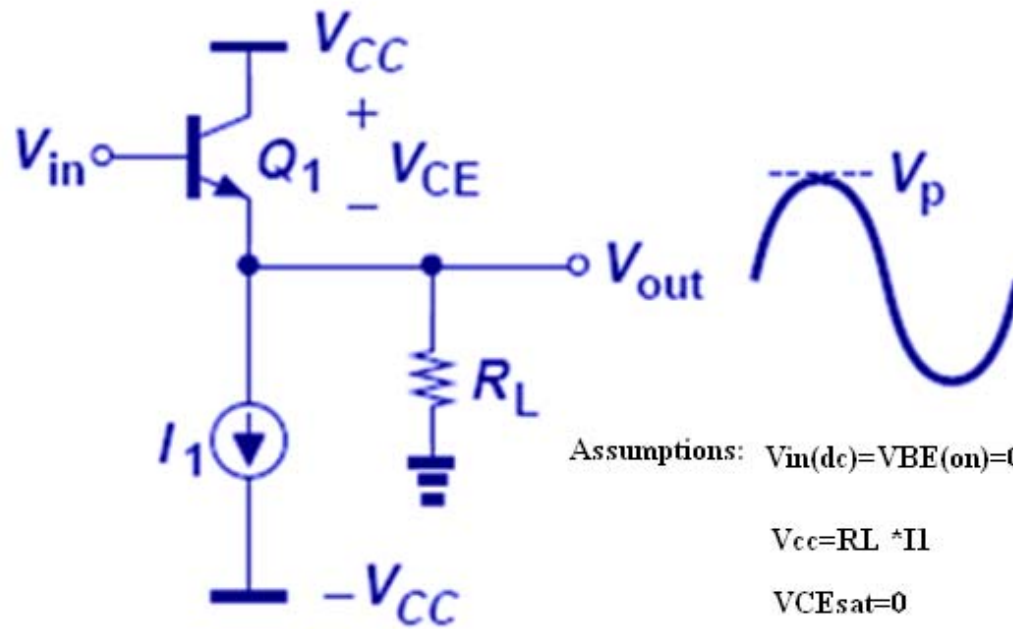
## ادامه



➤ با کاهش بیش از حد سیگنال ورودی، شکل موج خروجی بریده می شود و در آن اعوجاج ایجاد می شود.



## محاسبه محدوده نوسانات مجاز ولتاژ خروجی مدار امیتر-فالوور



Assumptions:  $V_{in}(dc) = V_{BE(on)} = 0.7V$   $V_o(dc) = 0$

$$V_{CC} = R_L \cdot I_1$$

$$V_{CEsat} = 0$$

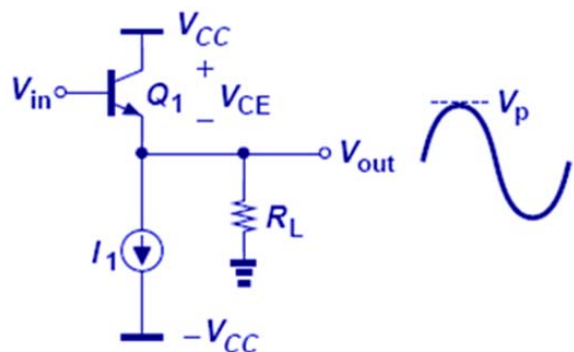
$$M.S.V_o = \min(V_{CC} - V_{CEsat}, R_L I_1) = V_{CC}$$

$$0 < V_p < V_{CC}$$

➤ در محاسبات فوق فرض کرده ایم که منبع جریان  $I_1$  را طوری انتخاب کرده ایم که سوئینگ مجاز خروجی حداکثر شود.

➤ در اسلاید بعد این مدار را مورد بررسی قرار می دهیم.

## محاسبات توان برای مدار امیتر-فالوور



$$P_L = \frac{1}{2} \frac{v_p^2}{R_L}$$

توان متوسط تحویل داده شده به بار:

$$P_{cc1} = \frac{1}{T} \int_0^T V_{CC} \times i_C dt \cong \frac{1}{T} \int_0^T V_{CC} \left( I_1 + \frac{v_p}{R_L} \sin \omega t \right) dt = V_{CC} I_1$$

توان متوسط مصرف شده از منبع تغذیه Vcc:

$$P_{cc2} = \frac{1}{T} \int_0^T V_{CC} \times I_1 dt = V_{CC} I_1$$

توان متوسط مصرف شده از منبع تغذیه -Vcc:

$$P_{cc} = P_{cc1} + P_{cc2} = 2V_{CC} I_1$$

توان متوسط مصرف شده از هر دو منبع تغذیه:

$$P_{I1} = \frac{1}{T} \int_0^T I_1 \times (v_p \sin(\omega t) + V_{CC}) dt = V_{CC} I_1$$

توان متوسط تلف شده در منبع جریان I1:

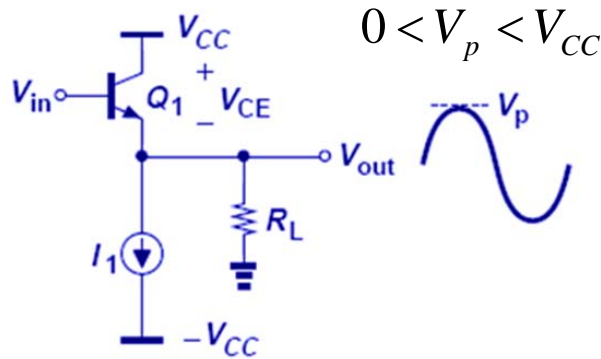
$$P_{Q1}$$

توان متوسط تلف شده در ترانزیستور Q1:

$$P_{Q1} = P_{CC} - P_{I1} - P_L = V_{CC} I_1 - \frac{1}{2} \frac{v_p^2}{R_L}$$

فرمول موازنه توان:

## ادامه محاسبات توان



$$P_L = \frac{1}{2} \frac{v_p^2}{R_L} \implies P_{L_{\max}} = P_L \Big|_{v_p = V_{CC}} = \frac{1}{2} \frac{V_{CC}^2}{R_L}$$

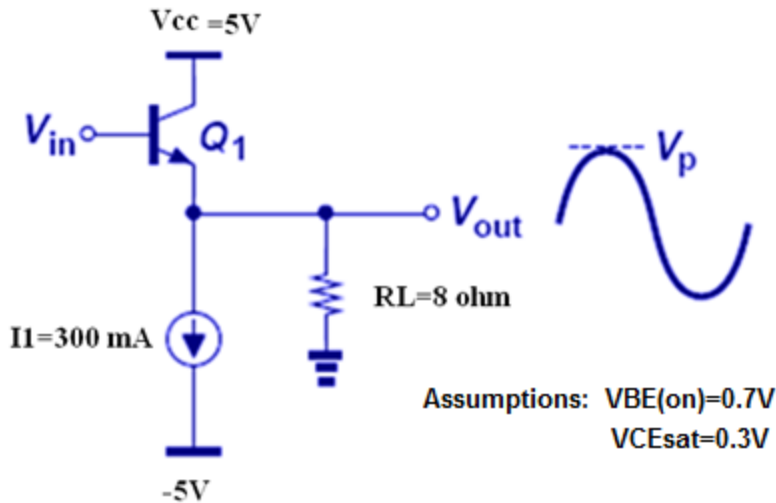
$$P_{cc} = 2V_{CC}I_1 = 2 \frac{V_{CC}^2}{R_L}$$

$$\text{Efficiency: } \eta = \frac{P_L}{P_{CC}} = \frac{\frac{1}{2} \frac{v_p^2}{R_L}}{2 \frac{V_{CC}^2}{R_L}} = \frac{1}{4} \frac{v_p^2}{V_{CC}^2} \implies \eta_{\max} = \eta \Big|_{v_p = V_{CC}} = 25\%$$

$$P_{Q1} = \frac{V_{CC}^2}{R_L} - \frac{1}{2} \frac{v_p^2}{R_L} \implies P_{Q1_{\max}} = P_{Q1} \Big|_{v_p = 0} = \frac{V_{CC}^2}{R_L}$$

$$\text{Figure of Merit: } F.O.M = \frac{P_{Q_{\max}}}{P_{L_{\max}}} = \frac{\frac{V_{CC}^2}{R_L}}{\frac{1}{2} \frac{V_{CC}^2}{R_L}} = 2$$

## مثال



$$V_o(dc) = 0, \quad M.S.V_o = \min(V_{CC} - V_{CEsat}, R_L I_1) = 2.4V$$

$$0 < V_p < 2.4V$$

$$P_L = \frac{1}{2} \frac{v_p^2}{8} \implies P_{Lmax} = P_L \Big|_{v_p = 2.4} = 0.36W$$

$$P_{cc} = 2V_{CC} I_1 = 2 \times 5 \times 0.3 = 3W$$

$$P_{Q1} = P_{CC} - P_{I1} - P_L = V_{CC} I_1 - \frac{1}{2} \frac{v_p^2}{R_L} = 3 - 5 \times 0.3 - \frac{1}{2} \frac{v_p^2}{8} \implies P_{Qmax} = P_{Q1} \Big|_{v_p = 0} = 1.5W$$

$$\eta = \frac{P_L}{P_{CC}} = \frac{\frac{1}{2} \frac{v_p^2}{8}}{3} = \frac{1}{48} v_p^2 \implies \eta_{max} = \eta \Big|_{v_p = 2.4} = 12\%$$

$$F.O.M = \frac{P_{Qmax}}{P_{Lmax}} = \frac{1.5}{0.36} = 4.16$$