

## برقی ادوار

خالد خان یوسفزئی  
کامیٹ انسٹیٹیوٹ آف انفارمیشن ٹیکنالوجی، اسلام آباد  
khalidyousafzai@comsats.edu.pk



## عنوان

1	بنیاد	1
1	برقی بار، برقی رواور برقی دباو	1.1
6	قانون اوہم	1.2
8	توانائی اور طاقت	1.3
15	برقی پڑے	1.4
15	غیر تابع منبع	1.4.1
17	تابع منبع	1.4.2
27	مزاحمتی ادوار	2
27	قانون اوہم	2.1
35	قوانین کرخوف	2.2
51	سلسلہ وار جڑے پڑوں میں رو	2.3
52	تقسیم دباو	2.4
55	متعدد سلسلہ وار مزاحمت	2.5
58	سلسلہ وار متعدد منبع دباو اور مزاحمت	2.6
59	متوازی جڑے مزاحمت پر یکساں دباو پایا جاتا ہے	2.7
61	تقسیم رو	2.8
68	سلسلہ وار اور متوازی مزاحمت	2.9
73	تخصیص مزاحمت	2.10
76	سلسلہ وار اور متوازی مزاحمتوں کے ادوار کا حل	2.11
84	ستارہ-تکون تبادلہ	2.12
91	تابع منبع استعمال کرنے والے ادوار	2.13
101	ترکیب جوڑ اور دائری ترکیب	3
101	تجزیہ جوڑ	3.1
104	غیر تابع منبع رواستعمال کرنے والے ادوار	3.2
117	تابع منبع رواستعمال کرنے والے ادوار	3.3
123	غیر تابع منبع دباو استعمال کرنے والے ادوار	3.4

132 . . . . .	تابع منبع دباو استعمال کرنے والے ادوار . . . . .	3.5
139 . . . . .	دائری تجزیہ . . . . .	3.6
140 . . . . .	غیر تابع منبع استعمال کرنے والے ادوار . . . . .	3.7
148 . . . . .	غیر تابع منبع رواستعمال کرنے والے ادوار . . . . .	3.8
154 . . . . .	تابع منبع استعمال کرنے والے ادوار . . . . .	3.9
158 . . . . .	دائری ترکیب اور ترکیب جوڑ کا موازنہ . . . . .	3.10

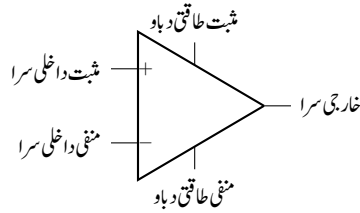
161	حسابی ایپلیفائر	4
171 . . . . .	کامل حسابی ایپلیفائر	4.1
171 . . . . .	منفی ایپلیفائر	4.2
174 . . . . .	مثبت ایپلیفائر	4.3
176 . . . . .	مستقام کار	4.4
176 . . . . .	منفی کار	4.5
178 . . . . .	جمع کار	4.6
180 . . . . .	متوازن اور غیر متوازن صورت	4.7
184 . . . . .	موازنہ کار	4.8

## باب 4

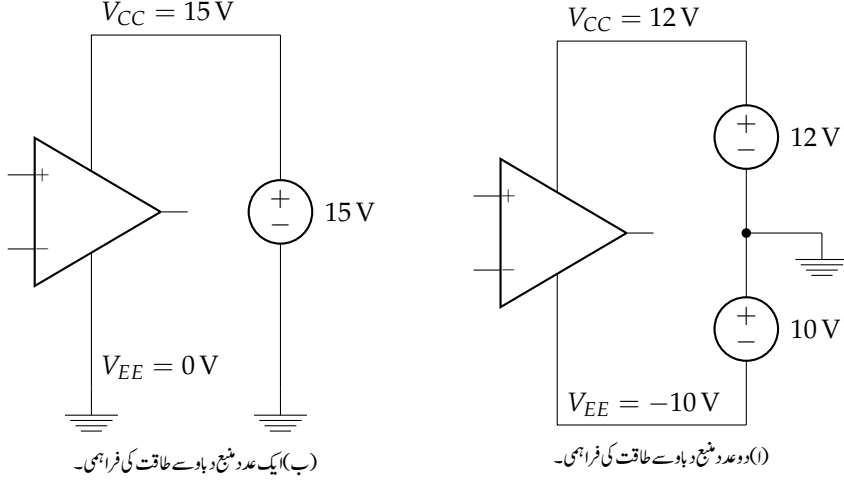
### حسابی ایمپلیفائر

شکل 4.1 میں حسابی ایمپلیفائر<sup>1</sup> کی علامت دکھائی گئی ہے۔ حسابی ایمپلیفائر کے دو عدد داخلی سرے (پنیے) ہیں جنہیں مثبت داخلی سرا<sup>2</sup> اور منفی داخلی سرا<sup>3</sup> کہا جاتا ہے جبکہ اس کا ایک عدد خارجی سرا (پنیا) ہے۔ اس کے علاوہ دو عدد طاقتی پنیے<sup>4</sup> حسابی ایمپلیفائر کو برقی طاقت فراہم کرنے کے لئے استعمال کئے جاتے ہیں جن میں ایک پر مثبت طاقتی دباؤ اور دوسرے پر منفی طاقتی دباؤ فراہم کی جاتی ہے۔ حسابی ایمپلیفائر کے ادوار کر خوف کے قوانین سے با آسانی حل ہوتے ہیں۔

operational amplifier, opamp<sup>1</sup>  
non-inverting pin<sup>2</sup>  
inverting pin<sup>3</sup>  
power pins<sup>4</sup>



شکل 4.1: حسابی ایمپلیفائر کی علامت۔



شکل 4.2: حسابی ایمپلیفائر کو طاقت کی فراہمی کے طریقے۔

شکل 4.2-الف میں حسابی ایمپلیفائر کو دو عدد منبع دباو سے طاقت فراہم کی گئی ہے جبکہ شکل-ب میں ایک عدد منبع دباو سے حسابی ایمپلیفائر کو طاقت کی فراہمی کی گئی ہے۔ مثبت طاقتی دباو کو  $V_{CC}$  اور منفی طاقتی دباو کو  $V_{EE}$  لکھا جاتا ہے۔ شکل-الف میں  $V_{CC} = 12V$  اور  $V_{EE} = -10V$  ہیں۔ عموماً ادوار میں مثبت اور منفی طاقتی دباو کے حتمی قیمتیں برابر  $|V_{CC}| = |V_{EE}|$  ہوتی ہیں۔ حسابی ایمپلیفائر کے داخلی سروں پر برقی اشارات<sup>5</sup> فراہم کئے جاتے ہیں۔

حسابی ایمپلیفائر داخلی سروں پر فراہم کردہ اشارات  $v_k$  اور  $v_n$  میں فرق  $v_d$

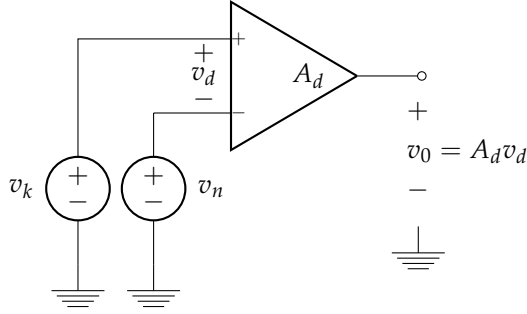
$$(4.1) \quad v_d = v_k - v_n$$

کو  $A_d$  گٹا بڑھا کر خارجی پینا پر خارج کرتا ہے۔

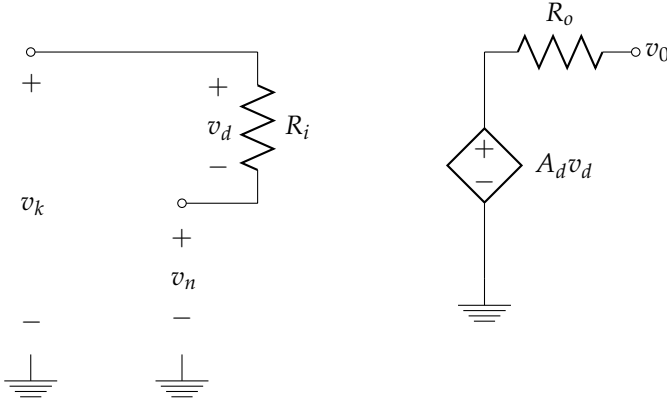
$$(4.2) \quad v_0 = A_d v_d = A_d (v_k - v_n)$$

$v_d$  کو داخلی تفرقی اشارہ<sup>6</sup> کہتے ہیں۔ داخلی تفرقی اشارہ بڑھانے کی صلاحیت کو افزائش<sup>7</sup> کہتے ہیں اور  $A_d$  سے ظاہر کرتے ہیں۔ حسابی ایمپلیفائر کے ادوار کے اشکال میں عموماً طاقتی پینے نہیں دکھائے جاتے تاکہ اشکال صاف ستھرے نظر آئیں۔ شکل 4.3 میں ایسا ہی کرتے ہوئے حسابی ایمپلیفائر کے طاقتی پینے نہیں دکھائے گئے ہیں۔ شکل 4.4 میں حسابی ایمپلیفائر کے ریاضی نمونے<sup>8</sup> کا دور دکھایا گیا ہے جس سے حسابی ایمپلیفائر کی کارکردگی سمجھی جاسکتی ہے۔ اس نمونے سے ظاہر ہے کہ

electrical signals<sup>5</sup>  
difference signal<sup>6</sup>  
gain<sup>7</sup>  
model<sup>8</sup>



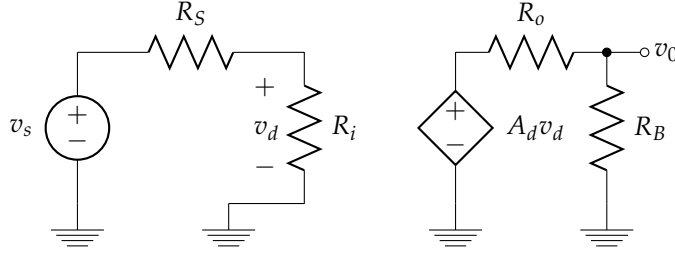
شکل 4.3: حسابی ایپلیفائر داخلی اشارات کے فرق کو بڑھاتا ہے۔



شکل 4.4: حسابی ایپلیفائر کا ریاضی نمونہ۔

حسابی ایپلیفائر کے داخلی سروں پر داخلی رو  $i_d$  اور داخلی تفرقی دباؤ  $v_d$  راست تناسب کا تعلق رکھتے ہیں۔ یہ حقیقت داخلی پنیوں کے مابین مزاحمت  $R_i = \frac{v_d}{i_d}$  ظاہر کرتی ہے۔ اسی طرح خارجی جانب بھی مزاحمتی اثر پایا جاتا ہے جسے  $R_o$  سے ظاہر کیا گیا ہے۔ آئیں حسابی ایپلیفائر کا دور، اس کے ریاضی نمونے کی مدد سے حل کریں۔ شکل 4.5 میں حسابی ایپلیفائر کے داخلی جانب منفی داخلی پینے پر اشارہ  $v_s$  اور مزاحمت  $R_S$  سلسلہ وار جوڑے گئے ہیں جبکہ مثبت پینا کو زمین کے ساتھ جوڑا گیا ہے۔ خارجی جانب حسابی ایپلیفائر پر مزاحمتی بوجھ  $R_B$  ڈالا گیا ہے۔ داخلی جانب تقسیم دباؤ سے

$$v_d = \left( \frac{R_i}{R_i + R_S} \right) v_s$$



شکل 4.5: حسابی ایمپلیفائر کا دور۔

لکھا جائے گا۔ خارجی جانب تقسیم دباؤ سے درج ذیل لکھا جاتا ہے۔

$$v_0 = \left( \frac{R_B}{R_B + R_o} \right) A_d v_d$$

مندرجہ بالا دو مساوات کو ملاتے ہوئے

$$(4.3) \quad \frac{v_0}{v_s} = A_d \left( \frac{R_B}{R_B + R_o} \right) \left( \frac{R_i}{R_i + R_S} \right) = A_v$$

حاصل ہوتا ہے جہاں  $A_v$  بوجھ بردار حسابی ایمپلیفائر کی افزائش دباؤ<sup>9</sup> کہلاتی ہے۔

مساوات 4.3 میں دونوں قوسین کی قیمت اکائی سے کم ہے لہذا  $A_v$  کی قیمت  $A_d$  سے کم ہوگی۔ زیادہ سے زیادہ  $A_v$  حاصل کرنے کی خاطر دونوں قوسین کی قیمت اکائی کے قریب ترین ہونا ضروری ہے۔ ایسا تب ممکن ہو گا جب

$$(4.4) \quad \begin{aligned} R_i &\gg R_S \\ R_o &\ll R_B \end{aligned}$$

ہوں۔

جدول 4.1 میں حسابی ایمپلیفائر کے ریاضی نمونے کے متغیرات کی قیمتوں کے عمومی حدود دیے گئے ہیں۔ آپ دیکھ سکتے ہیں کہ ایسے حسابی ایمپلیفائر دستیاب ہیں جن کی افزائش  $50\,000\text{ V V}^{-1}$  ہے اور ایسے ایمپلیفائر بھی دستیاب ہیں جن کی افزائش  $1\,000\,000\text{ V V}^{-1}$  ہے۔

<sup>9</sup> voltage gain



جدول 4.1: حسابی ایمپلیفائر کے نمونے کے متغیرات کی عمومی قیمتیں۔

$R_0(\Omega)$	$R_i(\Omega)$	$A_d(VV^{-1})$
2 – 200	$10^5 - 10^{12}$	50 000 – 1 000 000

مثال 4.1: شکل 4.5 میں  $A_d = 100\,000\,VV^{-1}$  ،  $R_i = 10^{12}\,\Omega$  ،  $R_0 = 100\,\Omega$  ،  $R_S =$  ،  $R_B = 10\,k\Omega$  اور  $50\,k\Omega$  ہیں۔ ایمپلیفائر کی افزائش دباؤ  $A_v$  حاصل کریں۔

حل: مساوات 4.3 میں دی گئی قیمتیں پُر کرتے ہیں۔

$$A_v = 100\,000 \left( \frac{10\,000}{10\,000 + 100} \right) \left( \frac{10^{12}}{10^{12} + 50\,000} \right) = 99\,010\,VV^{-1}$$

حسابی ایمپلیفائر کا خارجی اشارہ کسی بھی صورت میں مثبت طاقتی دباؤ  $V_{CC}$  سے زیادہ نہیں اور منفی طاقتی دباؤ  $V_{EE}$  سے کم نہیں ہو سکتا۔ کئی اقسام کے حسابی ایمپلیفائر کا خارجی اشارہ طاقتی دباؤ سے چند ملی وولٹ کے فاصلے تک پہنچ پاتا ہے۔ عموماً حسابی ایمپلیفائر ایسا کرنے کی صلاحیت نہیں رکھتے اور ان کا خارجی اشارہ مثبت طاقتی دباؤ سے  $1\,V$  تا  $3\,V$  کم اور منفی طاقتی دباؤ سے  $1\,V$  تا  $3\,V$  زیادہ ہی رہتا ہے۔

$$(4.5) \quad V_{CC} - \Delta_+ > v_0 > V_{EE} + \Delta_-$$

آئیں اس حقیقت کے اثرات ایک مثال کی مدد سے دیکھیں۔

مثال 4.2: مثال 4.1 میں  $v_s = 50\,\mu V$  ،  $v_s = 200\,\mu V$  ،  $v_s = 2\,V$  اور  $v_s = -150\,\mu V$  کی صورت میں  $v_0$  حاصل کریں۔ حسابی ایمپلیفائر کے  $\Delta_+ = 1.5\,V$  اور  $\Delta_- = 1.2\,V$  تصور کریں جبکہ طاقتی دباؤ  $12\,V$  اور  $-12\,V$  ہیں۔

حل: مساوات 4.5 کے تحت خارجی اشارے کے حدود درج ذیل ہیں۔

$$(4.6) \quad \begin{aligned} 12 - 1.5 &> v_0 > -12 + 1.2 \\ 10.5\,V &> v_0 > -10.8\,V \end{aligned}$$

گزشتہ مثال میں ہم  $A_v$  کی قیمت حاصل کر چکے ہیں۔ چونکہ  $A_v = \frac{v_0}{v_s}$  ہوتا ہے لہذا  $v_s = 50 \mu V$  کی صورت میں

$$v_0 = A_v v_s = 99010 \times 50 \times 10^{-6} = 4.95 V \quad (v_s = 50 \mu V)$$

ہوگا۔ اسی طرح  $v_s = 200 \mu V$  کی صورت میں جواب

$$v_0 = 99010 \times 200 \times 10^{-6} = 19.8 V \quad (\text{اس جواب کو رد کیا جاتا ہے})$$

متوقع ہے۔ مساوات 4.6 کے تحت  $v_0$  کی قیمت  $10.5 V$  سے زیادہ نہیں ہو سکتی۔ ایسی صورت میں حسابی ایپلیفائر کوشش کرتا ہے کہ اس کا خارجی اشارہ  $19.8 V$  تک پہنچے لیکن ایسا ممکن نہیں ہے لہذا  $v_0$  بڑھتے بڑھتے  $10.5 V$  پر جا رکھتا ہے۔ یوں درست جواب درج ذیل ہے۔

$$v_0 = 10.5 V \quad (v_s = 200 \mu V)$$

داخلی اشارہ  $2 V$  ہونے کی صورت میں  $v_0 = 198 kV$  متوقع ہے جو حسابی ایپلیفائر کے لئے حاصل کرنا ناممکن ہے لہذا اب بھی

$$v_0 = 10.5 V \quad (v_s = 2 V)$$

ہوگا۔ آخری داخلی اشارے کے لئے  $v_0 = 99010 \times (-150 \times 10^{-6}) = -14.9 V$  متوقع لیکن ناقابل حصول جواب ہے اور یوں

$$v_0 = -10.8 V \quad (v_s = -150 \mu V)$$

ہوگا۔

مثال 4.3: گزشتہ مثال میں مختلف داخلی اشارات مہیا کرتے ہوئے حسابی ایپلیفائر کا خارجی اشارہ حاصل کیا گیا۔ آپ سے گزارش ہے کہ داخلی اشارے کے وہ حدود حاصل کریں جن کے اندر رہتے ہوئے  $v_0$  اور  $v_s$  کا تعلق خطی ہوگا۔

حل: ہم دیکھتے ہیں کہ جب تک خارجی اشارہ مساوات 4.5 میں دیے حدود کے اندر رہتا ہے اس وقت تک  $v_0$  اور  $v_s$  خطی تعلق  $A_v = \frac{v_0}{v_s} = 10$  رکھتے ہیں۔ مندرجہ بالا مثال میں بالائی حد

$$v_{s, \text{بلند تر}} = \frac{v_0}{A_d} = \frac{10.5}{99010} = 106 \mu\text{V}$$

پر اور نچلی حد

$$v_{s, \text{کمتر}} = \frac{v_0}{A_d} = \frac{-10.8}{99010} = -109 \mu\text{V}$$

حاصل ہوتے ہیں۔ یوں حسابی ایمپلیفائر اس وقت تک داخلی اشارے کو خطی طور پر بڑھاتا ہے جب تک داخلی اشارہ درج ذیل حدود میں رہے۔

$$-109 \mu\text{V} < v_s < 106 \mu\text{V}$$

ان حدود میں رہتے ہوئے  $v_d$  کے حدود شکل 4.5 سے بذریعہ تقسیم دباویوں حاصل ہوتے ہیں۔

$$v_{d, \text{بلند تر}} = \frac{R_i v_s}{R_i + R_s} = \frac{10^{12} \times 106 \mu\text{V}}{10^{12} + 5 \times 10^4} \approx 106 \mu\text{V}$$

$$v_{d, \text{کمتر}} = \frac{10^{12} \times (-109 \mu\text{V})}{10^{12} + 5 \times 10^4} \approx -109 \mu\text{V}$$

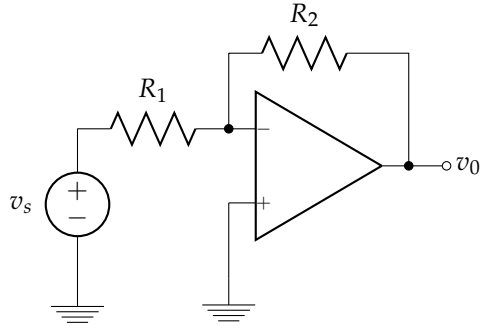
یوں جب تک

$$(4.7) \quad -109 \mu\text{V} < v_d < 106 \mu\text{V}$$

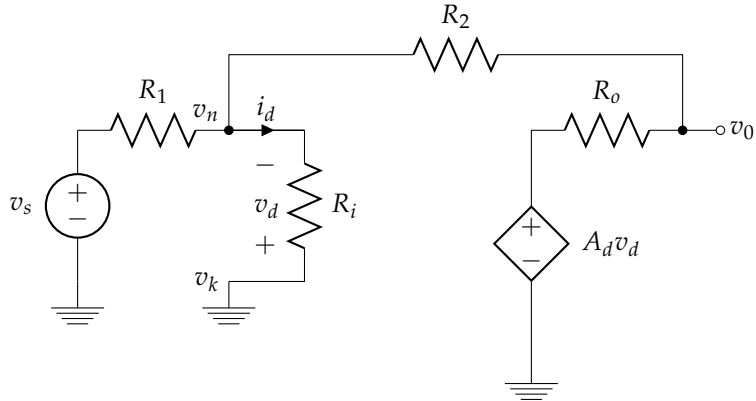
رہے، حسابی ایمپلیفائر خطی رہتا ہے۔

مثال 4.4: شکل 4.6 میں حسابی ایمپلیفائر کو یوں پلٹایا گیا ہے کہ اس کا مثبت سرا نیچے اور منفی سرا اوپر ہے۔ اس کی افزائش دباؤ  $A_v = \frac{v_0}{v_s}$  حاصل کریں۔

linear relationship<sup>10</sup>



(ا) منفی ایپلیٹائر کا دور۔



(ب) منفی دور کا مساوی برقی دور۔

شکل 4.6: منفی ایپلیٹائر اور اس کا مساوی دور۔

حل: شکل 4.6-الف میں حسابی ایملیفائر کی جگہ اس کا نمونہ نسب کرنے سے شکل-ب حاصل ہوتا ہے جسے کرخوف کے قوانین سے حل کیا جاسکتا ہے۔ شکل-ب ایملیفائر کا مساوی دور ہے۔ منفی داخلی پینے پر کرخوف مساوات رو لکھتے ہیں

$$\frac{v_n - v_s}{R_1} + \frac{v_n}{R_i} + \frac{v_n - v_0}{R_2} = 0$$

جسے

$$v_n \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_i} + \frac{1}{R_2} \right) = \frac{v_s}{R_1} + \frac{v_0}{R_2}$$

لکھتے ہوئے  $v_n$  حاصل کرتے ہیں۔

$$(4.8) \quad v_n = \frac{\frac{v_s}{R_1} + \frac{v_0}{R_2}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_i} + \frac{1}{R_2}}$$

خارجی جوڑ پر کرخوف مساوات رو لکھتے ہیں

$$\frac{v_0 - v_n}{R_2} + \frac{v_0 - A_d v_d}{R_o} = 0$$

جس میں  $v_d = -v_n$  پُر کرتے اور ترتیب دیتے ہوئے

$$v_0 \left( \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_o} \right) = v_n \left( \frac{1}{R_2} - \frac{A_d}{R_o} \right)$$

لکھا جاسکتا ہے۔ مساوات 4.8 کی مدد سے اس کو

$$v_0 \left( \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_o} \right) = \frac{\left( \frac{v_s}{R_1} + \frac{v_0}{R_2} \right) \left( \frac{1}{R_2} - \frac{A_d}{R_o} \right)}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_i} + \frac{1}{R_2}}$$

یا

$$v_0 \left( \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_o} \right) \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_i} + \frac{1}{R_2} \right) = \left( \frac{v_s}{R_1} + \frac{v_0}{R_2} \right) \left( \frac{1}{R_2} - \frac{A_d}{R_o} \right)$$

یعنی

$$v_0 \left( \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_o} \right) \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_i} + \frac{1}{R_2} \right) - \frac{v_0}{R_o} \left( \frac{1}{R_2} - \frac{A_d}{R_o} \right) = \frac{v_s}{R_1} \left( \frac{1}{R_2} - \frac{A_d}{R_o} \right)$$

لکھا جاسکتا ہے جس کو حل کرتے ہوئے درج ذیل افزائش دباؤ  $A_v$  ملتی ہے۔

$$\frac{v_0}{v_s} = A_v = \frac{\frac{1}{R_1} \left( \frac{1}{R_2} - \frac{A_d}{R_o} \right)}{\left( \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_o} \right) \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_i} + \frac{1}{R_2} \right) - \frac{1}{R_2} \left( \frac{1}{R_2} - \frac{A_d}{R_o} \right)}$$

اس کو درج ذیل صورت میں لکھ سکتے ہیں۔

$$(4.9) \quad \frac{v_0}{v_s} = A_v = \frac{-\frac{R_2}{R_1}}{1 - \left[ \frac{\left( \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_o} \right) \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_i} + \frac{1}{R_2} \right)}{\left( \frac{1}{R_2} \right) \left( \frac{1}{R_2} - \frac{A_d}{R_o} \right)} \right]}$$

مثال 4.4 میں عمومی قیمتیں یعنی

$$R_1 = 1 \text{ k}\Omega, \quad R_2 = 10 \text{ k}\Omega, \quad R_i = 10^8 \Omega, \quad R_o = 100 \Omega, \quad A_d = 10^5 \text{ V V}^{-1}$$

پُر کرتے ہیں۔

$$\begin{aligned} A_v &= \frac{-10}{1 - \left[ \frac{(0.0101)(0.001101)}{(0.0001) \left( 0.0001 - \frac{100000000}{100} \right)} \right]} \\ &= -9.999998888 \text{ V V}^{-1} \end{aligned}$$

آپ دیکھ سکتے ہیں کہ  $\frac{A_d}{R_o}$  جزو کے علاوہ تمام قوسین کی قیمتیں انتہائی چھوٹی ہیں۔ آپ یہ بھی دیکھ سکتے ہیں کہ  $A_d$  کی قیمت زیادہ ہونے کی وجہ سے چکور قوسین کی قیمت تقریباً صفر کے برابر حاصل ہوتی ہے لہذا چکور قوسین کی قیمت کو رد کیا جاسکتا ہے اور یوں مساوات 4.9 کو درج ذیل لکھا جاسکتا ہے۔

$$(4.10) \quad A_v = \frac{v_0}{v_s} = -\frac{R_2}{R_1}$$

اس مساوات سے افزائش دباؤ

$$A_v = -\frac{10000}{1000} = -10 \text{ V V}^{-1}$$

حاصل ہوتی ہے۔ بالائی دو جوابات تقریباً برابر ہیں جبکہ نچلا جواب انتہائی آسانی سے حاصل ہوا۔ آئیں حسابی ایملیفائر حل کرنے کا انتہائی آسان طریقہ سیکھیں۔ اس طریقے میں کامل حسابی ایملیفائر استعمال کیا جاتا ہے لہذا پہلے کامل حسابی ایملیفائر پر غور کرتے ہیں۔

## 4.1 کامل حسابی ایمپلیفائر

ہم نے دیکھا کہ حسابی ایمپلیفائر کے داخلی مزاحمت  $R_i$  کی قیمت بڑی مقدار ہے۔ اسی طرح  $A_d$  کی قیمت بھی بڑی مقدار ہے جبکہ  $R_0$  کی قیمت بیرونی لاگو مزاحمتوں کی نسبت سے بہت کم ہے۔ کامل حسابی ایمپلیفائر<sup>11</sup> میں  $R_i$  اور  $A_d$  کو لامحدود جبکہ  $R_0$  کو صفر تصور کیا جاتا ہے۔

$$(4.11) \quad R_i \rightarrow \infty$$

$$(4.12) \quad A_d \rightarrow \infty$$

$$(4.13) \quad R_0 \rightarrow 0$$

مثال 4.3 میں ہم نے  $v_d$  کے وہ حدود حاصل کئے جن میں رہتے ہوئے  $v_0$  اور  $v_s$  کا تعلق خطی ہوتا ہے۔ حسابی ایمپلیفائر کو خطی خطے میں ہی چلایا جاتا ہے۔ مساوات 4.7 میں یہ حدود دیے گئے ہیں جہاں سے واضح ہے کہ کسی بھی حقیقی دور میں  $v_d$  کی حتمی قیمت تقریباً سولٹی وولٹ رہتی ہے جو نہایت کم مقدار ہے۔ کامل حسابی ایمپلیفائر میں  $v_d$  کو صفر تصور کیا جاتا ہے۔

$$(4.14) \quad v_d \rightarrow 0$$

چونکہ  $v_d = v_k - v_n$  کے برابر ہے لہذا مندرجہ بالا مساوات کو درج ذیل صورت میں بھی لکھا جاسکتا ہے۔

$$(4.15) \quad v_k = v_n$$

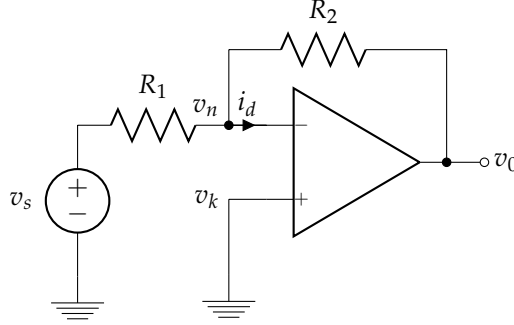
اگر  $v_d = 100 \mu V$  اور  $R_i = 10^{12} \Omega$  لیا جائے تو شکل 4.6-ب میں  $i_d = \frac{100 \mu V}{10^{12} \Omega} \approx 0$  حاصل ہوتا ہے۔ یوں کامل حسابی ایمپلیفائر کے دونوں داخلی پنیوں پر رو کی قیمت صفر تصور کی جاتی ہے۔

$$(4.16) \quad i_d = 0$$

## 4.2 منفی ایمپلیفائر

گزشتہ مثال میں شکل 4.6 کو حل کیا گیا جسے یہاں بطور شکل 4.7 دوبارہ پیش کیا گیا ہے۔ کامل حسابی ایمپلیفائر تصور کرتے ہوئے اسے حل کرتے ہیں۔ شکل میں داخلی دباؤ  $v_k$  اور  $v_n$  کی نشاندہی کی گئی ہے۔ ساتھ ہی ساتھ حسابی ایمپلیفائر کی

<sup>11</sup>ideal opamp



شکل 4.7: مٹنی ایمپلیفائر۔

داخلی رو  $i_d$  بھی ظاہر کی گئی ہے۔ کامل حسابی ایمپلیفائر کے ادوار حل کرتے ہوئے جوڑ  $v_k$  اور  $v_n$  پر کرخوف مساوات لکھ کر ان سے  $v_n$  اور  $v_k$  حاصل کریں۔ مساوات 4.15 کے تحت یہ قیمتیں برابر ہونی چاہیں لہذا انہیں برابر پُر کرتے ہوئے  $v_0$  کے لئے حل کریں۔ آئیں ایسا ہی کرتے ہیں۔

چونکہ جوڑ  $v_k$  زمین کے ساتھ جڑا ہے لہذا اس کے لئے ہم لکھ سکتے ہیں۔

$$v_k = 0$$

جوڑ  $v_n$  پر مساوات 4.16 کے تحت  $i_d = 0$  لیتے ہوئے کرخوف قانون رو لکھتے ہیں۔

$$\frac{v_n - v_s}{R_1} + \frac{v_n - v_0}{R_2} = 0$$

چونکہ  $v_k = 0$  ہے لہذا مساوات 4.15 کے تحت  $v_n = 0$  ہو گا۔ یہ قیمت درج بالا مساوات میں پُر کرتے ہیں۔

$$\frac{0 - v_s}{R_1} + \frac{0 - v_0}{R_2} = 0$$

اس کو حل کرتے ہوئے درج ذیل حاصل ہوتا ہے۔

$$(4.17) \quad \frac{v_0}{v_s} = -\frac{R_2}{R_1}$$

مساوات 4.10 سے موازنہ کریں۔ آپ دیکھ سکتے ہیں کہ کامل حسابی ایمپلیفائر تصور کرتے ہوئے جواب نہایت آسانی سے حاصل ہوتا ہے۔



شکل 4.6 کا دور داخلی اشارہ  $v_s$  کو بڑھانے کے ساتھ ساتھ منفی سے ضرب بھی دیتا ہے لہذا اس دور کو منفی ایپلیفائر<sup>12</sup> کہتے ہیں۔

عموماً  $R_2 > R_1$  ہوتا ہے اور یوں خارجی اشارے کا حیطہ داخلی اشارے کے حیطے سے زیادہ ہوتا ہے۔ افزائش سے مراد اشارے کا حیطہ بڑھانا ہی ہے البتہ ایسی کوئی وجہ نہیں کہ  $R_1 > R_2$  نہ رکھا جاسکے۔ ایسا کرنے سے خارجی اشارے کا حیطہ داخلی اشارے کے حیطے سے کم ہوگا۔ دونوں صورتوں میں  $-\frac{R_2}{R_1}$  کو افزائش ہی کہا جاتا ہے۔

مندرجہ بالا مثال میں افزائش  $A_v$  کی مقدار حسابی ایپلیفائر کے ساتھ بیرونی بڑے مزاحمت  $R_1$  اور  $R_2$  پر منحصر ہے۔ حسابی ایپلیفائر کے متغیرات  $A_d$ ،  $R_i$  اور  $R_o$  کا افزائش پر کوئی اثر نہیں۔ اس کا مطلب ہے کہ شکل 4.7 میں حسابی ایپلیفائر تبدیل کرنے سے افزائش تبدیل نہیں ہوتی۔ حسابی ایپلیفائر کے متغیرات درجہ حرارت، وقت اور دیگر طبعی اثرات کے ساتھ تبدیل ہوتے ہیں جبکہ مزاحمت کی قیمت میں تبدیلی انتہائی کم ہوتی ہے جسے رد کیا جاسکتا ہے۔ چونکہ منفی ایپلیفائر کی افزائش ان متغیرات پر منحصر نہیں لہذا اس کی افزائش اہل تصور کی جاسکتی ہے۔ اس کتاب میں یہاں سے آگے حسابی ایپلیفائر کو کامل تصور کرتے ہوئے تمام ادوار حل کئے جائیں گے۔

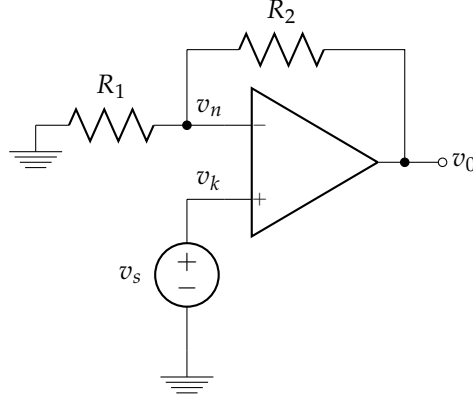
مثال 4.5: منفی ایپلیفائر کی افزائش  $A_v = -15 \text{ V V}^{-1}$  درکار ہے۔ مزاحمتوں کی قیمتیں دریافت کریں۔ اگر  $v_s = -0.2 \text{ V}$  ہو تب  $v_0$  کیا ہوگا۔

حل: منفی ایپلیفائر کے افزائش کا قلیہ  $A_v = -\frac{R_2}{R_1}$  ہے جس سے  $R_2 = 15R_1$  لکھا جاسکتا ہے۔ ادوار تخلیق کرتے ہوئے عموماً ایسی صورت کا سامنا کرنا پڑتا ہے جہاں قلیات سے تمام متغیرات حاصل کرنا ممکن نہیں ہوتا۔ موجودہ مثال بھی ایسی ہے۔ ایسی صورت میں کسی ایک متغیرہ یا ایک سے زیادہ متغیرات کے قیمتیں چنی جاتی ہیں جس کے بعد بقایا متغیرات کو قلیات سے حاصل کیا جاتا ہے۔ عموماً متغیرات چنتے وقت دیگر ضروریات کو مد نظر رکھا جاتا ہے۔

حسابی ایپلیفائر کے ادوار میں مزاحمتوں کی قیمت  $1 \text{ k}\Omega$  تا  $100 \text{ k}\Omega$  رکھتے ہوئے ٹھیک ادوار بنتے ہیں لہذا ہم

$$R_1 = 1 \text{ k}\Omega$$

چن سکتے ہیں جس سے  $R_2 = 15 \text{ k}\Omega$  حاصل ہوتا ہے۔



شکل 4.8: مثبت ایمپلیفائر۔

دیے گئے اشارے کی صورت میں خارجی اشارہ

$$v_0 = A_v v_s = -15 \times (-0.2) = 3 \text{ V}$$

ہوگا۔

### 4.3 مثبت ایمپلیفائر

مثبت ایمپلیفائر<sup>13</sup> کو شکل 4.8 میں دکھایا گیا ہے۔ اس کی افزائش  $\frac{v_0}{v_s}$  حاصل کرتے ہیں۔

مثبت داخلی پٹیا کی مساوات لکھتے ہیں۔

$$(4.18) \quad v_k = v_s$$

منفی داخلی پٹیا پر  $i_d = 0$  لیتے ہوئے کر خوف مساوات رو لکھ

$$\frac{v_n}{R_1} + \frac{v_n - v_0}{R_2} = 0$$

non-inverting amplifier<sup>13</sup>

کر  $v_n$  کے لئے حل کرتے ہیں۔

$$(4.19) \quad v_n = \frac{\frac{v_0}{R_2}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}}$$

مساوات 4.18 اور مساوات 4.19 میں حاصل کردہ  $v_k$  اور  $v_n$  کی قیمتیں برابر پُر کرتے ہیں۔

$$v_s = \frac{\frac{v_0}{R_2}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}}$$

اس کو  $\frac{v_0}{v_s}$  کے لئے حل کرتے ہوئے درج ذیل حاصل ہوتا ہے۔

$$(4.20) \quad A_v = \frac{v_0}{v_s} = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

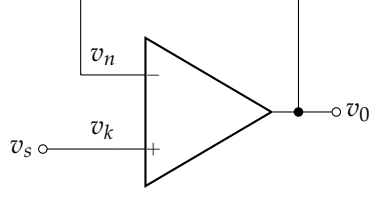
مثال 4.6: مثبت ایڈپلیناؤر میں  $R_1 = 2 \text{ k}\Omega$  اور  $R_2 = 8 \text{ k}\Omega$  ہیں جبکہ  $v_s = 0.5 \sin 100t$  ہے۔ خارجی اشارہ حاصل کریں۔

حل: انفرائش

$$A_v = 1 + \frac{8000}{2000} = 5 \text{ V V}^{-1}$$

حاصل ہوتا ہے جبکہ خارجی اشارہ درج ذیل ہو گا۔

$$v_0 = A_v v_s = 5 \times 0.5 \sin 100t = 2.5 \sin 100t \quad (\text{V})$$



شکل 4.9: مستحکم کار۔

#### 4.4 مستحکم کار

شکل 4.8 میں  $R_1 = \infty$  اور  $R_2 = 0$  پُر کرنے سے شکل 4.9 حاصل ہوتا ہے اور مساوات 4.20 سے

$$A_v = \frac{v_0}{v_s} = 1 + \frac{0}{\infty} = 1$$

یعنی

$$(4.21) \quad v_0 = v_s$$

حاصل ہوتا ہے۔ شکل 4.9 مستحکم کار<sup>14</sup> کہلاتا ہے۔ مساوات 4.21 حاصل کرنے کی دوسری منطق یہ ہے کہ چونکہ  $v_k = v_s$  ہے لہذا  $v_n$  بھی  $v_s$  کے برابر ہو گا۔ اب  $v_n$  اور  $v_0$  ایک ہی جوڑ کے دو نام ہیں لہذا

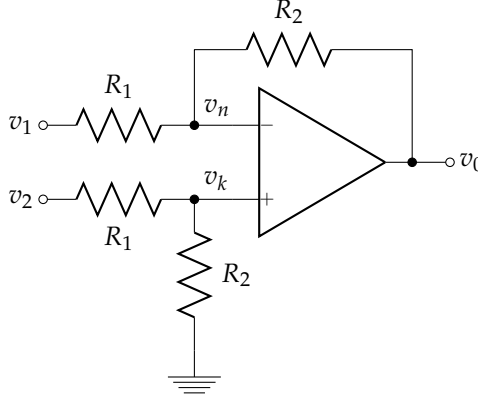
$$(4.22) \quad v_0 = v_s$$

ہو گا۔

#### 4.5 منفی کار

شکل 4.10 میں  $R_1$  دو جگہ نسب ہے۔ اس کا مطلب ہے کہ دونوں جگہ پر  $R_1$  قیمت کے مزاحمت نسب ہیں۔ اسی طرح دو جگہوں پر  $R_2$  نسب ہے جس کا مطلب ہے کہ ان جگہوں پر  $R_2$  قیمت کے مزاحمت نسب ہیں۔ مثبت اور منفی داخلی

<sup>14</sup>buffer



شکل 4.10: منفی کار۔

پنیوں کے کرخوف مساوات رو لکھتے ہیں۔

$$\frac{v_n - v_1}{R_1} + \frac{v_n - v_0}{R_2} = 0$$

$$\frac{v_k - v_2}{R_1} + \frac{v_k}{R_2} = 0$$

ان سے  $v_n$  اور  $v_k$  حاصل کرتے ہیں۔

$$v_n = \frac{\frac{v_1}{R_1} + \frac{v_0}{R_2}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}}$$

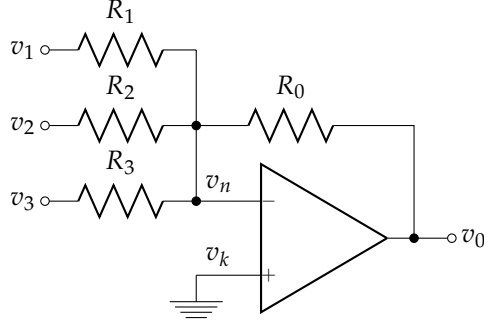
$$v_k = \frac{\frac{v_2}{R_1}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}}$$

$v_n$  اور  $v_k$  کو برابر پڑھتے ہیں۔

$$\frac{\frac{v_1}{R_1} + \frac{v_0}{R_2}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}} = \frac{\frac{v_2}{R_1}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}}$$

مساوی نشان کے دونوں اطراف کسر کے نچلے حصے برابر ہونے کی وجہ سے کٹ جاتے ہیں۔ بقایا مساوات کو  $v_0$  کے لئے حل کرتے ہوئے درج ذیل حاصل ہوتا ہے۔

$$(4.23) \quad v_0 = \frac{R_2}{R_1} (v_2 - v_1)$$



شکل 4.11: جمع کار۔

اس مساوات میں  $R_1 = R_2$  کی صورت میں خارجی اشارہ داخلی اشارات کے فرق کے برابر ہے۔ اسی لئے اس دور کو منفی کار<sup>15</sup> کہتے ہیں۔ بیرونی مزاحمت برابر نہ ہونے کی صورت میں داخلی اشارات کے فرق کو  $\frac{R_2}{R_1}$  گنا بڑھایا بھی جاتا ہے۔

#### 4.6 جمع کار

جمع کار<sup>16</sup> کو شکل 4.11 میں دکھایا گیا ہے۔ داخلی پنیوں پر مساوات لکھتے ہیں۔

$$v_k = 0$$

$$\frac{v_n - v_1}{R_1} + \frac{v_n - v_2}{R_2} + \frac{v_n - v_3}{R_3} + \frac{v_n - v_0}{R_0} = 0$$

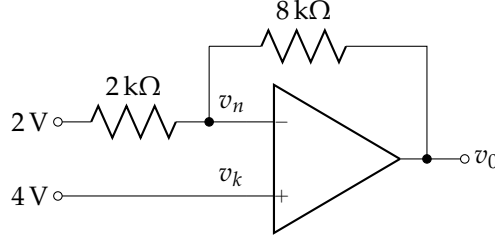
چونکہ  $v_k = 0$  ہے لہذا  $v_n = 0$  ہو گا۔ یہ قیمت مندرجہ بالا مساوات میں پر کرتے ہیں۔

$$\frac{0 - v_1}{R_1} + \frac{0 - v_2}{R_2} + \frac{0 - v_3}{R_3} + \frac{0 - v_0}{R_0} = 0$$

اسے  $v_0$  کے لئے حل کرتے ہیں۔

$$(4.24) \quad v_0 = -R_0 \left( \frac{v_1}{R_1} + \frac{v_2}{R_2} + \frac{v_3}{R_3} \right)$$

subtractor<sup>15</sup>  
adder<sup>16</sup>



شکل 4.12: مثال 4.7 کا دور۔

اگر تمام بیرونی مزاحمتوں کی قیمتیں برابر ہوں یعنی اگر  $R_1 = R_2 = R_3 = R_0$  ہو تب مندرجہ بالا مساوات درج ذیل صورت اختیار کرتی ہے۔

$$(4.25) \quad v_0 = -(v_1 + v_2 + v_3)$$

اس مساوات کے تحت خارجی اشارہ تمام داخلی اشارات کے مجموعے کے منفی برابر ہے۔ اسی لئے اس دور کو جمع کار کہتے ہیں۔ بیرونی مزاحمتیں برابر نہ ہونے کی صورت میں داخلی اشارات کے قدر<sup>17</sup> مختلف تصور کرتے ہوئے ان کا مجموعہ لیا جاتا ہے۔ یوں پہلے اشارے کی قدر  $\frac{R_0}{R_1}$  لی گئی ہے جبکہ دوسرے اشارے کی قدر  $\frac{R_0}{R_2}$  لی گئی ہے۔ شکل 4.11 میں مزید داخلی اشارات شامل کئے جاسکتے ہیں۔

مثال 4.7: شکل 4.12 میں  $v_0$  دریافت کریں۔

حل: جوڑ  $v_n$  پر کرخوف مساوات لکھتے ہیں۔

$$\frac{v_n - 2}{2000} + \frac{v_n - v_0}{8000} = 0$$

جس سے

$$v_n = \frac{8 + v_0}{5}$$

حاصل ہوتا ہے۔ جوڑ  $v_k$  کے لئے

$$v_k = 5$$

لکھا جاسکتا ہے۔ دونوں جوڑ کی قیمتیں برابر پڑتے ہیں۔

$$\frac{8 + v_0}{5} = 5$$

اس سے درج ذیل حاصل ہوتا ہے۔

$$v_0 = 17 \text{ V}$$

اگر مثبت طاقتی دباؤ اس قیمت سے زیادہ ہو تب یہی جواب درست ہوگا۔

#### 4.7 متوازن اور غیر متوازن صورت

حسابی ایملیفائر مخلوط دور<sup>18</sup> ہے جس میں متعدد مزاحمت اور ٹرانزسٹر<sup>19</sup> پائے جاتے ہیں۔ ٹرانزسٹر کے بارے میں آپ برقیات<sup>20</sup> کی کتاب میں پڑھیں گے۔

برقی اشارہ موصل تار میں تقریباً روشنی کی رفتار سے سفر کرتا ہے۔ یوں ٹرانزسٹر کا داخلی اشارہ تبدیل ہونے کا اثر ٹرانزسٹر کے خارجی اشارے پر کچھ دیر بعد ہوتا ہے، اگرچہ یہ دورانیہ انتہائی کم ہوتا ہے۔ حسابی ایملیفائر میں متعدد ٹرانزسٹر پائے جاتے ہیں لہذا حسابی ایملیفائر کے داخلی اشارے کے تبدیل ہونے کا اثر خارجی اشارے پر کچھ دیر بعد رونما ہوگا۔ اسی طرح خارجی اشارہ کسی ایک قیمت سے دوسری قیمت کے دباؤ تک پہنچتے ہوئے کچھ وقت لیتا ہے۔ شکل 4.13 میں مثبت ایملیفائر کے داخلی اشارے کو یک دم<sup>21</sup> تبدیل ہوتا دکھایا گیا ہے۔ مثبت ایملیفائر کی قلیہ افزائش

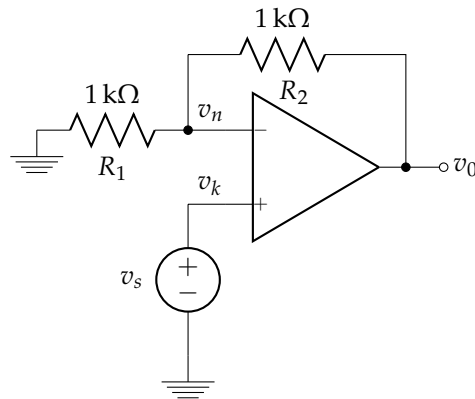
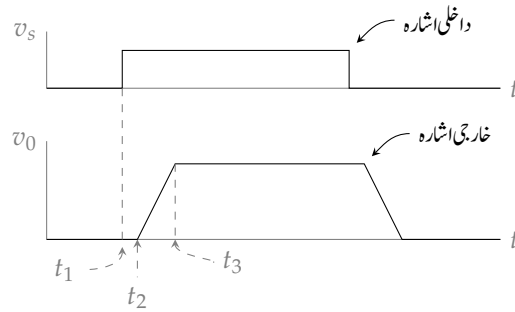
$$(4.26) \quad A_v = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

سے  $A_v = 2 \text{ V V}^{-1}$  حاصل ہوتا ہے۔ شکل میں خارجی اشارہ بھی دکھایا گیا ہے جہاں خارجی اشارہ تبدیل ہونے کے دورانیے کو بڑھا چھڑھا کر پیش کیا گیا ہے۔ حقیقت میں یہ دورانیہ چند مائیکرو سیکنڈ کا ہوتا ہے۔

integrated circuit, IC<sup>18</sup>  
transistor<sup>19</sup>  
electronics<sup>20</sup>

<sup>21</sup> آپ یہاں سوال کر سکتے ہیں کہ اگر خارجی اشارہ یک دم تبدیل نہیں ہو سکتا تب داخلی اشارہ کس طرح یک دم تبدیل ہو سکتا ہے۔ فی الحال بس فرض کریں کہ ایسا ہے۔





شکل 4.13: متوازن دور کی مثال۔

آئیں شکل 4.13 پر تفصیلاً غور کریں۔ منفی جوڑ پر کر خوف مساوات رو

$$\frac{v_n}{R_1} + \frac{v_n - v_0}{R_2} = 0$$

یعنی

$$(4.27) \quad v_n = \frac{R_1 v_0}{R_1 + R_2}$$

ہے۔ یہی مساوات شکل کو دیکھ کر تقسیم دباؤ کے قلیے سے بھی لکھی جاسکتی ہے۔

وقت  $t = 0$  پر داخلی اشارہ  $0V$  ہے اور یوں مساوات 4.26 کے تحت  $v_0 = 0V$  ہو گا۔ مساوات 4.27 میں  $v_0 = 0V$  پُر کرتے ہوئے آپ دیکھ سکتے ہیں کہ  $v_n = 0V$  ہے لہذا  $v_k$  اور  $v_n$  برابر ہیں۔

لحہ  $t_1$  پر داخلی اشارہ تبدیل ہو کر  $1V$  ہو جاتا ہے۔ ابتدائی طور پر داخلی اشارے کا اثر خارجی اشارے پر نہیں ہو گا لہذا  $t_1$  سے  $t_2$  تک  $v_0 = 0V$  ہی رہے گا۔ مساوات 4.27 میں  $v_0 = 0V$  پُر کرنے سے  $v_n = 0V$  حاصل ہوتا ہے جبکہ  $v_k = v_s = 1V$  ہے۔ یوں  $t_1$  تا  $t_2$  دورانیے میں  $v_k$  اور  $v_n$  برابر نہیں ہیں۔ اس طرح  $v_d = v_k - v_n = 1V$  ہو گا۔ تفرقی داخلی اشارہ  $v_d$  مثبت ہونے کی وجہ سے حسابی ایملیفائر خارجی اشارے کو مثبت طاقتی دباؤ کی جانب بڑھانا شروع کرتا ہے۔ یہ رد عمل خارجی اشارے پر لحہ  $t_2$  پر نمودار ہونا شروع ہوتا ہے۔ لحہ  $t_3$  پر خارجی اشارہ  $2V$  پر پہنچتا ہے۔ یوں  $t_3$  پر مساوات 4.27 کے تحت

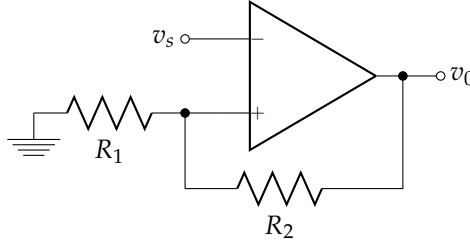
$$v_n = \frac{1000 \times 2}{1000 + 1000} = 1V$$

ہو گا۔ یوں ایک مرتبہ پھر  $v_k = v_n$  یعنی  $v_d = 0V$  ہو گا۔ داخلی تفرقی اشارہ صفر ہوتے ہی حسابی ایملیفائر خارجی اشارہ تبدیل کرنا روک دیتا ہے۔ یوں  $v_0 = 2V$  پر برقرار رہتا ہے۔

آئیں دیکھیں کہ اگر کسی وجہ سے  $v_0$  کی قیمت درکار قیمت ( $2V$ ) سے مختلف ہو تب حسابی ایملیفائر کا رد عمل کیا ہو گا۔ فرض کریں کہ کسی طرح  $v_0 = 2.2V$  ہو جائے۔ ایسی صورت میں مساوات 4.27 کے تحت

$$v_n = \frac{1000 \times 2.2}{1000 + 1000} = 1.1V$$

ہو گا جبکہ  $v_k = 1V$  ہے لہذا  $v_d = -0.1V$  ہو گا جس کی وجہ سے حسابی ایملیفائر خارجی اشارے کو منفی طاقتی دباؤ کی جانب لے جانا شروع کرے گا یعنی  $v_0$  کی قیمت  $2.2V$  سے گٹھے شروع ہو جائے گی۔ ہم دیکھتے ہیں کہ



شکل 4.14: غیر متوازن دور کی مثال۔

$v_k = 1\text{ V}$  کی صورت میں حسابی ایپلیفائر کسی بھی صورت  $v_0$  کی قیمت  $2\text{ V}$  سے زیادہ برداشت نہیں کرتا۔ اسی طرح  $v_0$  کی قیمت  $2\text{ V}$  سے کم ہونے کی صورت حال دیکھتے ہیں۔ فرض کریں کہ  $v_0 = 1.8\text{ V}$  ہو جائے تب مساوات 4.27 کے تحت

$$v_n = \frac{1000 \times 1.8}{1000 + 1000} = 0.9\text{ V}$$

اور  $v_d = 1 - 0.9 = 0.1\text{ V}$  ہو گا اور یوں حسابی ایپلیفائر کا خارجی اشارہ  $v_0$  مثبت طاقتی دباؤ کی جانب بڑھے گا۔ آپ دیکھ سکتے ہیں کہ حسابی ایپلیفائر کا خارجی اشارہ عین  $2\text{ V}$  پر آرکتا ہے۔

مندرجہ بالا تبصرے سے آپ دیکھ سکتے ہیں کہ مثبت ایپلیفائر کا خارجی اشارہ مساوات 4.26 اور  $v_s$  کی قیمت سے تعین ہوتا ہے۔ آپ نے دیکھا کہ خارجی اشارہ درکار قیمت پر ہی ٹھہرتا ہے۔ اس خاصیت کو متوازن<sup>22</sup> صورت کہتے ہیں۔

آئیں اب شکل 4.14 میں دکھائے دور پر غور کرتے ہیں۔ فرض کریں کہ  $R_1 = R_2 = 1\text{ k}\Omega$  اور  $v_s = 1\text{ V}$  ہیں۔ اگر  $v_0 = 2\text{ V}$  ہو تب منفی داخلی جوڑ پر کرخوف مساوات رو

$$(4.28) \quad v_k = \frac{R_1 v_n}{R_1 + R_2}$$

سے  $v_n = 1\text{ V}$  اور یوں  $v_d = 0\text{ V}$  حاصل ہوتا ہے۔ ایسا معلوم ہوتا ہے کہ یہی صحیح جواب ہے۔ آئیں  $v_0$  کی قیمت میں تبدیلی کے اثرات دیکھیں۔ فرض کریں کہ  $v_0 = 2.2\text{ V}$  ہو جاتا ہے۔ ایسی صورت میں درج بالا مساوات کے تحت

$$v_k = \frac{1000 \times 2.2}{1000 + 1000} = 1.1\text{ V}$$

اور  $v_d = v_k - v_n = 1.1 - 1 = 0.1 \text{ V}$  ہو گا۔ یوں خارجی اشارہ بڑھنے شروع ہو گا لیکن خارجی اشارہ جتنا بڑھتا ہے  $v_k$  اور  $v_d$  کی قیمتیں اتنی ہی زیادہ ہوتی چلی جاتی ہیں۔ آخر کار  $v_0 = V_{CC} - \Delta_+$  تک پہنچ کر رک جائے گا اور یہیں رکا رہے گا۔ اس کے برعکس  $v_0$  کی قیمت دو وولٹ سے کم ہونے کی صورت میں  $v_d$  منفی ہو گا لہذا خارجی اشارہ منفی جانب چل پڑیگا اور آخر کار  $V_{EE} + \Delta_-$  پر جا کر کے گا۔

آپ دیکھ سکتے ہیں کہ قوانین کرخوف سے شکل 4.14 کا حاصل جواب (یعنی  $v_0 = 2 \text{ V}$ ) غیر متوازن<sup>23</sup> صورت کو ظاہر کرتی ہے جو برقرار نہیں رہ سکتی۔ یوں حسابی ایپلیفائر کے ادوار حل کرتے ہوئے دور کا متوازن یا غیر متوازن ہونے پر غور ضروری ہے۔ اس کتاب میں ہم صرف متوازن ادوار پر غور کریں گے جو قوانین کرخوف سے قابل حل ہوں گے۔

#### 4.8 موازنہ کار

حسابی ایپلیفائر کی ایک مخصوص صورت کو موازنہ کار<sup>24</sup> کہتے ہیں۔

<sup>23</sup>unstable  
<sup>24</sup>comparator