

EL54A Laboratorio de Electrónica

Experiencia Nº2 : Aplicaciones básicas con transistores de efecto de campo (F.E.T.)

A. Objetivos

Aplicación del Transistor por Efecto de Campo (F.E.T.).

Introducción a las técnicas de diseño de circuitos selectivos en frecuencia y osciladores.

B. Preinforme

1. Diseñe el circuito que permita medir la curva de **transconductancia** ($Id = f [V_{gs}]$) del F.E.T MPF 102 (u otro).
2. Diseñe el circuito de polarización del F.E.T. para su **punto de coeficiente térmico nulo**. Experimentalmente se ha comprobado que para un F.E.T de este tipo, éste corresponde al punto en que:

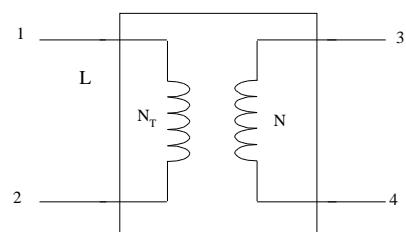
$$|V_{GS}| = |V_P| - 0,63 \quad V_{DD} = 10 \text{ [V]}$$

3. Diseñe un amplificador simple sintonizado que cumpla con las siguientes especificaciones:

Frecuencia Central 200 [kHz]
Ancho de Banda 10 [kHz]

Para esto se dispone de un FET y una bobina con las siguientes características:

Razón de espira N_t/N	3
Inductancia L	500 [μ H]
Factor de Calidad Q	50



El F.E.T. se polariza como en B-2, y en fuente común.

Figura 1

Calcule la **impedancia de salida** y la **ganancia de tensión** a señales pequeñas.
Indique un método para medir experimentalmente estas impedancias.

4. Simule el Circuito diseñado mediante P-Spice u otro programa de simulación:
obtenga la respuesta de frecuencia del amplificador
5. Diseñe un oscilador de 400 kHz con F.E.T., realimentando el amplificador sintonizado en B-3 adecuadamente. Calcular la impedancia de salida.

C. Trabajo de laboratorio

1. Medir la curva de transconductancia del F.E.T..
2. Con los valores medidos de I_{DSS} y V_p , corregir el circuito de polarización diseñado en el pre-informe. Verificar que se cumpla con lo calculado en el diseño.
3. Armar el circuito diseñado en B-3 con la polarización de C-2. Hacer los ajustes necesarios para cumplir con la frecuencia central y el ancho de banda requeridos.
 - Medir la **respuesta de frecuencia** de tensión entre 10 Khz a 2Mhz
 - Medir la **impedancia de entrada** e impedancia de salida a la frecuencia central.
4. Armar el circuito diseñado en B-5.
 - Medir la frecuencia del oscilador y su impedancia de salida.
 - Medir la tensión de salida en vacío y con una carga igual a la impedancia de salida.
 - Registre la forma de onda de salida y verifique si se observa **distorsión**

D. Informe final

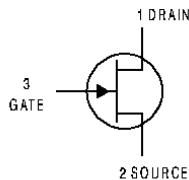
1. Indicar el circuito definitivo. Comente las diferencias con respecto del diseño original.
 2. Indicar en todos los casos los procedimientos de medida utilizados y los valores obtenidos; compararlos con el diseño y la simulación cuando corresponda. Comente.
 3. Conclusiones.
-

MOTOROLA
SEMICONDUCTOR TECHNICAL DATA

 Order this document
 by MPF102/D

JFET VHF Amplifier

N-Channel — Depletion


MPF102

 CASE 29-04, STYLE 5
 TO-92 (TO-226AA)

MAXIMUM RATINGS

Rating	Symbol	Value	Unit
Drain-Source Voltage	V_{DS}	25	Vdc
Drain-Gate Voltage	V_{DG}	25	Vdc
Gate-Source Voltage	V_{GS}	-25	Vdc
Gate Current	I_G	10	mAdc
Total Device Dissipation @ $T_A = 25^\circ\text{C}$ Derate above 25°C	P_D	350 2.8	mW mW/ $^\circ\text{C}$
Junction Temperature Range	T_J	125	$^\circ\text{C}$
Storage Temperature Range	T_{stg}	-65 to +150	$^\circ\text{C}$

 ELECTRICAL CHARACTERISTICS ($T_A = 25^\circ\text{C}$ unless otherwise noted)

Characteristic	Symbol	Min	Max	Unit
----------------	--------	-----	-----	------

OFF CHARACTERISTICS

Gate-Source Breakdown Voltage ($I_G = -10 \mu\text{Adc}$, $V_{DS} = 0$)	$V_{(BR)GSS}$	-25	—	Vdc
Gate Reverse Current ($V_{GS} = -15 \text{ Vdc}$, $V_{DS} = 0$) ($V_{GS} = -15 \text{ Vdc}$, $V_{DS} = 0$, $T_A = 100^\circ\text{C}$)	I_{GSS}	— —	-2.0 -2.0	nAdc μAdc
Gate-Source Cutoff Voltage ($V_{DS} = 15 \text{ Vdc}$, $I_D = 2.0 \text{ nAdc}$)	$V_{GS(\text{off})}$	—	-8.0	Vdc
Gate-Source Voltage ($V_{DS} = 15 \text{ Vdc}$, $I_D = 0.2 \text{ mAdc}$)	V_{GS}	-0.5	-7.5	Vdc

ON CHARACTERISTICS

Zero-Gate-Voltage Drain Current ⁽¹⁾ ($V_{DS} = 15 \text{ Vdc}$, $V_{GS} = 0 \text{ Vdc}$)	I_{DSS}	2.0	20	mAdc
--	-----------	-----	----	------

SMALL-SIGNAL CHARACTERISTICS

Forward Transfer Admittance ⁽¹⁾ ($V_{DS} = 15 \text{ Vdc}$, $V_{GS} = 0$, $f = 1.0 \text{ kHz}$) ($V_{DS} = 15 \text{ Vdc}$, $V_{GS} = 0$, $f = 100 \text{ MHz}$)	$ y_{fs} $	2000 1600	7500	μmhos
Input Admittance ($V_{DS} = 15 \text{ Vdc}$, $V_{GS} = 0$, $f = 100 \text{ MHz}$)	$\text{Re}(y_{is})$	—	800	μmhos
Output Conductance ($V_{DS} = 15 \text{ Vdc}$, $V_{GS} = 0$, $f = 100 \text{ MHz}$)	$\text{Re}(y_{os})$	—	200	μmhos
Input Capacitance ($V_{DS} = 15 \text{ Vdc}$, $V_{GS} = 0$, $f = 1.0 \text{ MHz}$)	C_{iss}	—	7.0	pF
Reverse Transfer Capacitance ($V_{DS} = 15 \text{ Vdc}$, $V_{GS} = 0$, $f = 1.0 \text{ MHz}$)	C_{rss}	—	3.0	pF

 1. Pulse Test; Pulse Width $\leq 630 \text{ ms}$, Duty Cycle $\leq 10\%$.

Field-Effect Transistors

JFETs

JFETs operate in the depletion mode. They are available in both P- and N-channel and are offered in both Through-hole and Surface Mount packages. Applications include general-purpose amplifiers, switches and choppers, and RF amplifiers and mixers. These devices are economical and very rugged. The drain and source are interchangeable on many typical FETs.

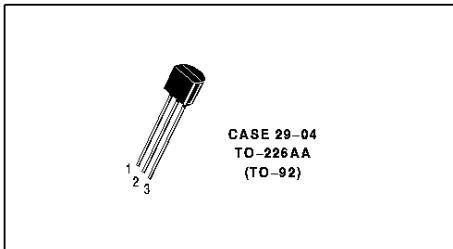


Table 26. JFET Low-Frequency/Low-Noise

The following table is a listing of small-signal JFETs intended for low-noise applications in the audio range. These devices exhibit good linearity and are candidates for hi-fi and instrumentation equipment.

Device	$R_g Y_{fs} @ f$		$R_g Y_{os} @ f$		C_{iss} pF Max	C_{rss} pF Max	$V_{(BR)GSS}$ $V_{(BR)GDO}$ Volts Min	$V_{GS(off)}$ Volts		I_{DSS} mA		Style
	mmho Min	kHz	μmho Max	kHz				Min	Max	Min	Max	

Case 29-04 — TO-226AA (TO-92) — N-Channel

J202	—	—	—	—	—	—	40	0.8	4.0	0.9	4.5	5
2N5457	1.0	1.0	50	1.0	7.0	3.0	25	0.5	6.0	1.0	5.0	5
2N5458	1.5	1.0	50	1.0	7.0	3.0	25	1.0	7.0	2.0	9.0	5

Case 29-04 — TO-226AA (TO-92) — P-Channel

2N5460	1.0	1.0	75	1.0	7.0	2.0	40	0.75	6.0	1.0	5.0	7
2N5461	1.5	1.0	75	1.0	7.0	2.0	40	1.0	7.5	2.0	9.0	7
2N5462	2.0	1.0	75	1.0	7.0	2.0	40	1.8	9.0	4.0	16	7

Table 27. JFET High-Frequency Amplifiers

The following is a listing of small-signal JFETs that are intended for hi-frequency applications. These are candidates for VHF/UHF oscillators, mixers and front-end amplifiers.

Device	$R_g Y_{fs} @ f$		$R_g Y_{os} @ f$		C_{iss} pF Max	C_{rss} pF Max	$NF @ R_G = 1K$ dB Max	f MHz	$V_{(BR)GSS}$ $V_{(BR)GDO}$ Volts Min	$V_{GS(off)}$ Volts		I_{DSS} mA	Style
	mmho Min	MHz	μmho Max	MHz						Min	Max	Min	Max

Case 29-04 — TO-226AA (TO-92) — N-Channel

MPF102	1.6	100	200	100	7.0	3.0	—	—	25	—	8.0	2.0	20	5
2N5484	2.5	100	75	100	5.0	1.0	3.0	100	25	0.3	3.0	1.0	5.0	5
2N5485	3.0	400	100	400	5.0	1.0	4.0	400	25	0.5	4.0	4.0	10	5
2N5486	3.5	400	100	400	5.0	1.0	4.0	400	25	2.0	6.0	8.0	20	5
J308	12 ⁽¹⁾	100	250 ⁽¹⁾	100	7.5	2.5	1.5 ⁽¹⁾	100	25	1.0	6.5	12	60	5
J309	12 ⁽¹⁾	100	250 ⁽¹⁾	100	7.5	2.5	1.5 ⁽¹⁾	100	25	1.0	4.0	12	30	5
J310	12 ⁽¹⁾	100	250 ⁽¹⁾	100	7.5	2.5	1.5 ⁽¹⁾	100	25	2.0	6.5	24	60	5

⁽¹⁾ Typical

Devices listed in bold, italic are Motorola preferred devices.