En una red de condensadores para desacopio de alimentación:	
A La selección de los condensadores se realiza únicamente leniendo en cuenta su valor nominal	
0.	
8.	
Los condensadores de mayor valor nominal y menor SRF (Self Resonance Frequency) se sitúan más próximos a la fuente de alimentación. Aquellos con menor valor nominal y mayor	
SRF se situan más cerca de los dispositivos activos.	
Los condensadores de menor valor nominal y mayor SRF (Self Resonance Frequency) se sitúan más próxidmos a la fuente de allimentación. Aquellos con mayor valor nominal y menor	
SRF se situan más cerca de los dispositivos activos.	
Los condensadores electrolíticos de película de Aluminio:	
A Son excesivamente caros para uso en aplicaciones habituales y están restringidos para aplicaciones peroespaciales y militares	
B. Presentan las mejores propiedades en cuanto a pérdidas y SRF, siendo muy adecuados para su uso en aplicaciones de RF	
C. Presentan las peores propiedades para RF siendo principalmente utilizados en aplicaciones de consumo, gran almacenamiento de energía o altas tensiones	
Si el módulo del parámetro S11 de un amplificador es mayor que la unidad, podemos afirmar que:	
A. La resistencia de entrada es negativa si cargamos el puerto 2 con una carga de 50 ohm.	
B. La resistencia de entrada es negativa si cargamos el puerto 2 con una carga reactiva pura.	
C. La resistencia de entrada es positiva con independencia de la Impedancia que coloquemos en el puerto 2.	
El ruido de fase:	
A. Ninguna de las otras respuestas es correcta.	
B. Se mide en dBm a una determinada separación en frecuencia de la portadora.	
C. Es debido a la fluctuación instantanea de la amplitud del oscilador.	
En relación con el amplificador de potencia Clase A, podemos afirmar que:  A. Es un amplificador estrictamente lineal.	
B. No tiene excursión dentro de las regiones fuertemente no líneales	
C. Es el mejor amplificador de potencia en términos de eficiencia.	
El rango dinámico fineal:  A Está limitado por el noise floor y el punto de compresión a 1 dB	
B. Está limitado por el noise floor y el punto de intercepción del producto de intermodulación de tercer orden	
C, Está limitado por la ganancia mínima y máxima	
Los mejores condensadores discretos para aplicaciones de RF son:	
B. Los condensadores de póriproplieno debido a sus reducidos parásitos.	
G. Los condensadores cerámicos de tipo COG por su elevada Q y alta SRF (Self Resonance Frequency)	
A. Los condensadores de tantalo por su excelente respuesta en RF  B. Los condensadores de polipropileno debido a sus reducidos parásitos.  C. Los condensadores cerámicos de tipo COG por su elevada Q y alta SRF (Self Resonance Frequency)  Las series de resistencias discretas se diseñan para:  A. Formar parte de los filtros de RF en las frecuencias más elevadas	W.
A Formar parte de los filtros de RF en las frecuencias más elevadas	1,-
B. Presentar el mejor comportamiento en frecuencía en el valor nominal de 50 Ohms para el encapsulado 0805	3
Las series de resistencias discretas se diseñan para:  A Formar parte de fos filtros de RF en las frecuencias más elevadas  B. Presentar el mejor comportamiento en frecuencia en el valor nominal de 50 Ohms para el encapsulado 0805  C. Presentar el mejor comportamiento en frecuencia en el valor nominal de 50 Ohms independientemente del encapsulado	
En un LNA se busca principalmente un bajo ruido con una ganancia mini ma de señal, por lo tanto:	
A La polarización del dispositivo activo debe realizarse en el punto de trabajo donde ofrexca una ganancia óptima ya que su electo sobre el ruido es despreciable.	
B. Suele emplears è una acroximación de diseño para máxima bransferencia de potencia (MTP) en la entrada del dispositivo	
C Las impedancias vistas por el amplificador en la entrada deberían minimizar el factor de ruido (NF) manteniendo un mínimo de garancia.	

Con ressecto a la técnica de diseño "Degeneración inductiva de Surtidor (Emison)" indicar cual de estas afirmaciones es FALSA:  A. El uso de esta técnica permite incrementar la ganancia con respecto a una configuración en surtidor (emisor) común estánda:  O. B.  B.
o. Permite fijar la impedancia de entrada (511) para establecer las condiciones de diseño deseadas (Máxima Transferencia de Potencia, mínimo ruido etc.) y al mismo tiempo también es
posible estabilizar el diseño (realimentación)  C. El valor de las inductancias obtenidas puede ser muy reducido y en ocasiones se emplean los fillos de bonding del encapsulado para implementarias.
C. El valor de las inductancias corendas puede ser muy reducico y en ocasiones se emplean los nilos de accipicado par a movementanas.
El equivalente de ruido formado por un conjunto de dos huentes de ruido (liensión senie y corriente paralelo) más el circuito sin contribuciones de ruido, liene como objetivo:
A. Proporcionar un modelo simple para cálculos de ruido pero que únicamente permite trabajar con una impedanda de fuente de 50 Ohms
B. Proporcionar un modelo símple para cálculos de nuldo que germita trabajar con independencia del valor de la Impedancia de fuente que se conecte a la entrada.
C. Proporcionar un mode lo simple para cálculos de ruido unicamente válido para el caso en que la entrada se haya diseñado en condiciones de máxima transferencia de potencia
El uso de MOSFET polarizados en la zona de Inversión ultradébil (Ic < 0.1):
A Es muy empleado en aplicaciones de RF debido al ahorro de potencia estática
B. Es prácticamente imposible de emplear en RF debido al área de puerta necesaria y la aparición de dapacidades parásitas asociadas.
Citos MOSFET no pueden polarizarse en zona de inversión ultradébil ya que es propia de los BJT
En un amplificador LNA, la configuración cascodo permite potencialmente:  Ac Disminuir en un factor 4 el ruido respecto de una configuración surtidor común (common source) equivalente  B. Aumentar la linealidad, disminuyendo el efecto sobre la distorsión de las variaciones en la tensión de drenador  C. Reducir el área de silicio y el consumo del amplificador respecto de un surtidor común (common source) equivalente
Sea Rim la resistencia de entrada de un dispositivo de resistencia negativa (amplificador cargado) y Rs la resistencia de fuente, podemos afirmar que:
A. En el estado estacionario (Rs) > (Rini
B. Ninguna de las otras respuestas es correcta
C. Durante el arranque del oscilador  Rs  =  Rin
En una red de condensadores para desacoplo de alimentación.  A El objetivo es que su impedancia equivalente tenga un valor máximo talque los picos de consumo de corriente no produzcan un ritado de tensión (valtage rippie) superior a un máximo
especificado.
R. El objetivo es que su impedancia equivalente tenga un valor superior a un minimo establecido para que actúe de fitro paso bajo junto con los parásitos de los plines de alimentación.  C. El objetivo de su diseño es filtrar las componentes de baja frecuencia para evitar el crosstalicen los camales de salida.
Teniendo disponibles para un mísmo condensador cerúmico los encupsulados SMO 0201 y 0805, indica cuál de ellos tendrá una SRF más elevada y por qué:  A Aquel de tamaño 0805 por estar mejor adaptado a la impedancia de referencia  A Aquel de tamaño 0805 por estar mejor adaptado a la impedancia de referencia  A Aquel de tamaño 0805 por estar mejor adaptado a la impedancia de referencia  C Aquel de tamaño 0805 por estar mejor adaptado a la impedancia de referencia  C Aquel de tamaño 0805 por estar menos resistividad en sus contactos

En un circuito t	tanque paralelo R/L/C resonante con Qele	evado, respecto el valor de las corrien	ites por el condensador y la bóblina, pode	mos afirmar que:	
A Son mu	uy similiares en módulo y aproximadament	e iguales a Q*(corriente por la resiste	ncia)		
() B. La corr	rlente por la bobina es Q*(corriente por el	condensador) 🔀			
C. Son pra	ácticamente nulas pues en resonancia la ir	npedancia del conjunto es muy eleva	da		
Respecto de la ter	nsión VDS de saturación en los dispositivos MOSFE	ST indicar cuál de estas afirmaciones es VERI	DADERA:		
O A.Suvalora	numenta en las tecnològias de canal más corto y ya	no presenta ningún problema por debajo de L	=0.35um		
O B. Este efect	to sólo aparece en las uniones PN y no en el canal lo	os dispositivos MOSFET			
C.Está relaci	donada con la velocidad máxima de las cargas en el	canal y provoca un efecto de reducción de la	ganancia cuando la tensión de polarización VDS:	upera dicho limite.	
	1011	1/			
Lelorde	lo de load p	all.		1	les coefs les coefs par for a 13g
	1	an pateri	na de solidad	è en for eq	el "Ib couse
	Ly pore cours	roces de pere	6	hos- (ell	los coels
	,	=> HBtoner	-2 - pare 10	resty of the	7, 277
		,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,	( = cle respect	a Ollew 12	p au for de 15g
			7 0 100		•