0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25
rmaciones es VERDADERA: ma por debajo de L=0.35um de reducción de la ganancia cuando la tensión de polarización VDS supera dicho límite.
0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25
tes por el condensador y la bobina, podemos afirmar que:  a  O.F. Duntos Duntos descartados por fello 0.35
0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25
or nominal
úan más próximos a la fuente de alimentación. Aquellos con menor valor nominal y mayor
úan más próximos a la fuente de alimentación. Aquellos con mayor valor nominal y menor
0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25
oara aplicaciones aeroespaciales y militares dos para su uso en aplicaciones de RF caciones de consumo, gran almacenamiento de energía o altas tensiones

Pregunta	as 6 de 20	0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25	
Enu	na red de condensadores para desacoplo de al	imentación:	
0			
	ojetivo es que su impedancia equivalente tenga cificado.	a un valor máximo tal que los picos de consumo de corriente no produzcan un rizado de tensión (voltage ripple) superior a un máximo	
B. EI		nga un valor superior a un mínimo establecido para que actúe de filtro paso bajo junto con los parásitos de los pines de alimentación. onentes de baja frecuencia para evitar el crosstalk en los canales de salida	
Born	<u>ra selección</u>		
Pregunta	as 7 de 20	0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25	
Elus	so de MOSFET polarizados en la zona de invers	ión ultradébil (lc < 0.1):	
0	A. Es muy empleado en aplicaciones de RF de	bido al ahorro de potencia estática	
•		RF debido al área de puerta necesaria y la aparición de capacidades parásitas asociadas.	
O	C. Los MOSFET no pueden polarizarse en zor	a de inversión ultradébil ya que es propia de los BJT	
	ra selección		
	jores condensadores discretos para aplica		
	Los condensadores de tantalo por su exce		
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)			
Preguntas 9	∂ de 20	0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25	
Las seri	ies de resistencias discretas se diseñan pa	ra:	
O A.	. Formar parte de los filtros de RF en las fr	ecuencias más elevadas	
О В.	Presentar el mejor comportamiento en fr	ecuencia en el valor nominal de 50 Ohms para el encapsulado 0805	
○ c.	Presentar el mejor comportamiento en fr	ecuencia en el valor nominal de 50 Ohms independientemente del encapsulado	
<u>Borra s</u>	<u>elección</u>		
Parto 2 do 4	L.		

A. La polarización del dispositivo activo debe realizarse en el punto de trabajo donde ofrezca una ganancia óptima ya que su efecto sobre el ruido es despreciable.

0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25

Preguntas 10 de 20

 $En \, un \, LNA \, se \, busca \, principalmente \, un \, bajo \, ruido \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto: \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, de \, señal, \, por \, lo \, tanto \, con \, una \, ganancia \, mínima \, con \, con$ 

B. Suele emplearse una aproximación de diseño para máxima transferencia 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 ganancia.

Preguntas 11 de 20	0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25
<ul> <li>A. El uso de esta técnica permite incrementar la gananci</li> <li>B.</li> <li>Permite fijar la impedancia de entrada (S11) para establecer le posible estabilizar el diseño (realimentación)</li> </ul>	de Surtidor (Emisor)" indicar cuál de estas afirmaciones es FALSA: a con respecto a una configuración en surtidor (emisor) común estándar as condiciones de diseño deseadas (Máxima Transferencia de Potencia, mínimo ruido etc) y al mismo tiempo también es reducido y en ocasiones se emplean los hilos de bonding del encapsulado para implementarlas.
Preguntas 12 de 20	0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25
A. Proporcionar un modelo simple para cálculos de ruido     B. Proporcionar un modelo simple para cálculos de ruido	tes de ruido (tensión serie y corriente paralelo) más el circuito sin contribuciones de ruido, tiene como objetivo: o pero que únicamente permite trabajar con una impedancia de fuente de 50 Ohms o que permita trabajar con independencia del valor de la impedancia de fuente que se conecte a la entrada o únicamente válido para el caso en que la entrada se haya diseñado en condiciones de máxima transferencia de potencia
Preguntas 13 de 20	0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25
B. Los círculos de Ganancia y NF constante permiten represent salida que cumplen las condiciones requeridas para el diseño C.	ar las especificaciones de Ganancia y NF sobre una carta Smith para establecer los valores del coef. de reflexión de la
Borra selección	
	0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25 a conseguir Máxima Transferencia de Potencia implica un NF óptimo.
B. El diseño de la red de salida de un amplificador tiene     C. La red de entrada diseñada de forma óptima para mir	un efecto crucial en su NF nimizar el NF no tiene por qué proporcionar una Máxima Transferencia de Potencia.
Borra selección	

Preguntas 15 de 20	0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25
En un amplificador LNA, la configuración cascodo permite potencialmente:  A. Disminuir en un factor 4 el ruido respecto de una configuración surtidor común (comm  B. Aumentar la linealidad, disminuyendo el efecto sobre la distorsión de las variaciones e  C. Reducir el área de silicio y el consumo del amplificador respecto de un surtidor común  Borra selección	non source) equivalente en la tensión de drenador
Parte 3 de 4 - Preguntas 16 de 20	0.5 Puntos. Puntos descontados por fallo: 0.25
Sea Rin la resistencia de entrada de un dispositivo de resistencia negativa (amplificador carga:  A. En el estado estacionario  Rs  >  Rin   B. Ninguna de las otras respuestas es correcta  C. Durante el arranque del oscilador  Rs  =  Rin   Borra selección	do) y Rs la resistencia de fuente, podemos afirmar que:
Preguntas 17 de 20	0.5 Puntos. Puntos d
Si el módulo del parámetro S11 de un amplificador es mayor que la unidad, podemos afirma  A. La resistencia de entrada es negativa si cargamos el puerto 2 con una carga de 50 ol  B. La resistencia de entrada es negativa si cargamos el puerto 2 con una carga reactiva  C. La resistencia de entrada es positiva con independencia de la impedancia que coloq  Borra selección	nm. pura.
Preguntas 18 de 20	0.5 Puntos. Puntos d
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 instantánea de la amplitud del oscilador.  Borra selección	
Preguntas 19 de 20	0.5 Puntos. Puntos d
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 lineales  C. Es el mejor amplificador de potencia en términos de eficiencia.  Borra selección	
Preguntas 20 de 20	0.5 Puntos. Puntos d
El rango dinámico lineal:  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 intermod  C. Está limitado por la ganancia mínima y máxima  Borra selección	ulación de tercer orden